

(19) 世界知的所有権機関 国際事務局



(43) 国際公開日 2004年6月10日(10.06.2004)

PCT

(10) 国際公開番号 WO 2004/049596 A1

(51) 国際特許分類7: H04B 7/10, 7/08, 7/26, H04L 27/00

(21) 国際出願番号:

PCT/JP2003/015057

(22) 国際出願日:

2003年11月26日(26.11.2003)

(25) 国際出願の言語:

日本語

(26) 国際公開の言語:

日本語

(30) 優先権データ: 特願 2002-342019

> 2002年11月26日(26.11.2002) ЛР 特願2002-354102 2002年12月5日(05.12.2002) Ъ JP 2003年1月16日(16.01.2003) 特願2003-8002 2003年2月19日(19.02.2003) ЛР 特願2003-41133 特願2003-78037 2003年3月20日(20.03.2003) ЛР

出願人(米国を除く全ての指定国について): 松下電 器産業株式会社 (MATSUSHITA ELECTRIC INDUS-TRIAL CO., LTD.) [JP/JP]; 〒571-8501 大阪府門真市 大字門真1006番地 Osaka (JP).

(72) 発明者: および

<u>100</u>

(75) 発明者/出願人 (米国についてのみ): 小林 聖峰 (KOBAYASHI,Kiyotaka) [JP/JP]; 〒 144-0046 東京 都 大田区 東六郷2-20-5-308 Tokyo (JP). 村上 豊 (MURAKAMI,Yutaka) [JP/JP]; 〒 230-0075 神奈川 県 横浜市 鶴見区上の宮2-4-25 Kanagawa (JP). 折橋 雅之 (ORIHASHI, Masayuki) [JP/JP]; 〒273-0026 千 葉県 船橋市 山野町116-1-603 Chiba (JP). 松岡 昭彦 (MATSUOKA,Akihiko) [JP/JP]; 〒226-0021 神奈川県 横浜市 緑区北八朔町2108-1-201 Kanagawa (JP).

(74) 代理人: 鷲田公一(WASHIDA, Kimihito); 〒206-0034 東京都 多摩市 鶴牧1丁目24-1 新都市センタービル 5階 Tokyo (JP).

105 - 1

105-2

[続葉有]

(54) Title: COMMUNICATION METHOD, TRANSMITTER APPARATUS AND RECEIVER APPARATUS

(54) 発明の名称: 通信方法及び送信装置、受信装置

1-04-1 103-1 101-1 102-1 フレーム 送信ディジタル 無線部 S/P部 IDFT部 構成部

104-2 103-2 101-2 102-2 送信ディジタル フレーム 無線部 S/P部 IDFT部 151 構成部 テータ 154 153 152 В 受信ディジタル 無線部 復調部 分離部 155 変調方法

A...TRANSMITTED DIGITAL DATA B...RECEIVED DIGITAL DATA 101-1...FRAME MAKING PART

制御部

101-2...FRAME MAKING PART 102-1...S/P PART

102-2...S/P PART 103-1...IDFT PART 103-2...IDFT PART 104-1...RADIO PART

104-2...RADIO PART 154...SEPARATING PART

155...MODULATION METHOD CONTROL PART

153...DEMODULATING PART

152...RADIO PART

(57) Abstract: A modulation method control part (155) decides, based on a reception electric-field intensity of the whole system estimated by the apparatus of the other end of communication and based on the value of an average effective reception electric-field intensity, a modulation method for transmitted signals, and outputs a control signal designating the decided modulation method to S/P parts (102-1,102-2). These S/P parts (102-1,102-2) then receive the transmitted





- (81) 指定国 (国内): AE, AG, AL, AM, AT, AU, AZ, BA, BB, BG, BR, BW, BY, BZ, CA, CH, CN, CO, CR, CU, CZ, DE, DK, DM, DZ, EC, EE, EG, ES, FI, GB, GD, GE, GH, GM, HR, HU, ID, IL, IN, IS, KE, KG, KP, KR, KZ, LC, LK, LR, LS, LT, LU, LV, MA, MD, MG, MK, MN, MW, MX, MZ, NI, NO, NZ, OM, PG, PH, PL, PT, RO, RU, SC, SD, SE, SG, SK, SL, SY, TJ, TM, TN, TR, TT, TZ, UA, UG, US, UZ, VC, VN, YU, ZA, ZM, ZW.
- (84) 指定国 (広域): ARIPO 特許 (BW, GH, GM, KE, LS, MW, MZ, SD, SL, SZ, TZ, UG, ZM, ZW), ユーラシア特許 (AM, AZ, BY, KG, KZ, MD, RU, TJ, TM), ヨーロッ

パ特許 (AT, BE, BG, CH, CY, CZ, DE, DK, EE, ES, FI, FR, GB, GR, HU, IE, IT, LU, MC, NL, PT, RO, SE, SI, SK, TR), OAPI 特許 (BF, BJ, CF, CG, CI, CM, GA, GN, GQ, GW, ML, MR, NE, SN, TD, TG).

添付公開書類:

一 国際調査報告書

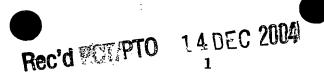
2文字コード及び他の略語については、定期発行される 各PCTガゼットの巻頭に掲載されている「コードと略語 のガイダンスノート」を参照。

digital signals to perform serial/parallel conversions, and perform adaptive modulations in accordance with an instruction from the modulation method control part (155). In this way, the parameters of modulation methods and the like can be controlled with the relations between channels taken into account, so that the reception quality can be improved.

(57) 要約: 変調方法制御部 1 5 5 は、通信相手の装置にて推定されたシステム全体の受信電界強度、及び、平均実効受信電界強度の値に基づいて送信信号の変調方法を決定し、決定した変調方法を指示する制御信号をS/P部 1 0 2-1、102-2に出力する。S/P部 1 0 2-1、102-2は、送信ディジタル信号を入力し、直並列変換処理を行い、変調方法制御部 1 5 5 からの指示に従って適応変調処理を行う。これにより、チャネル間の相対的な関係を考慮して変調方法等のパラメータを制御することができるので、受信品質を向上させることができる。

PCT/JP2003/015057

WO 2004/049596



明 細 書

诵信方法及び送信装置、受信装置

5 技術分野

本発明は、送受信双方に複数アンテナを用いて無線通信を行うシステムにおける通信方法及び送信装置、受信装置に関する。

背景技術

15

20

25

10 近年、限られた周波数帯域を有効に利用し、高速伝送を実現するシステムとして、MIMO (Multiple-Input Multiple-Output) が注目されている。

MIMOは、送受信双方に複数アンテナを用い、複数の固有ベクトルにより 独立な信号を同一帯域において同時に送受信するシステムである。このMIM Oを用いることにより周波数帯域の拡大なしに伝送容量の拡大を図ることがで きる。

ここで、送信装置は、スループットの向上を図るために、受信装置にて推定されたシステム全体の受信電界強度に基づいて適応変調処理等のパラメータの制御を行う。例えば、送信装置は、システム全体の受信電界強度が所定の閾値よりも高い場合に変調多値数を上げる処理を行う。これは、従来のMIMOにおいても同様である。

しかしながら、MIMO等の複数チャネルを用いる通信では受信電界強度が チャネル間で大きく変動している場合があり、MIMOにおいてシステム全体 の受信電界強度に基づいて適応変調処理を行うと、1つのチャネルの受信電界 強度が他のチャネルに比べて極端に大きいような場合にも変調多値数を上げて しまう。この結果、受信電界強度が小さい多数のチャネルにおいて受信品質が 劣化してしまう。

発明の開示

WO 2004/049596

本発明の目的は、送受信双方に複数アンテナを用いて無線通信を行うシステムにおいて受信品質の向上を図ることができる通信方法及び送信装置、受信装置を提供することである。

- 5 MIMOシステムでは、チャネル行列の状態によっては、多重された信号を 完全に分離することができず、受信信号の受信電界強度の一部を復調処理に利 用することができない場合がある。以下、MIMOシステム等の送受信双方に 複数アンテナを用いて無線通信を行うシステムにおいて復調処理に利用するこ とができる受信電界強度を実効受信電界強度という。
- 10 上記本発明の目的は、システム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に 基づいて変調方法等のパラメータを制御することにより達成される。

図面の簡単な説明

図1は、実施の形態1に係る基地局装置の構成を示すブロック図、

15 図2は、実施の形態1に係る通信端末装置の構成を示すブロック図、

図3は、実施の形態1に係る基地局装置の送信信号のフレーム構成の一例を 示す図、

図4は、実施の形態1に係る基地局装置と通信端末装置との間の伝搬チャネルを示す図、

- 20 図 5 は、実施の形態 1 に係る通信端末装置の送信信号のフレーム構成の一例 を示す図、
 - 図6は、実施の形態1に係る基地局装置の変調方法制御部の内部メモリに記憶されるテーブルを示す図、

図7は、実施の形態1に係る基地局装置のS/P部の変調処理部分の内部構 25 成を示す図、

図8は、実施の形態2に係る基地局装置の構成を示すブロック図、

図9は、実施の形態2に係る通信端末装置の構成を示すブロック図、

図10は、実施の形態3に係る基地局装置の構成を示すブロック図、

図11は、実施の形態4に係る基地局装置の構成を示すブロック図、

図12は、実施の形態5に係る基地局装置の構成を示すブロック図、

図13は、実施の形態6に係る基地局装置の構成を示すプロック図、

5 図14は、実施の形態7に係る基地局装置の構成を示すプロック図、

図15は、実施の形態7における基地局装置の送信信号のフレーム構成の一 例を示す図、

図16は、図15の送信信号の各シンボル群の構成例を示す図、

図17は、実施の形態8に係る基地局装置の構成を示すブロック図、

10 図18は、実施の形態9に係る基地局装置の構成を示すブロック図、

図19は、実施の形態9における時空間符号化方法の一例を示す図、

図20は、図19に示した符号化を行った場合の送信信号のフレーム構成の 一例を示す図、

図21は、実施の形態9における送信アンテナ数4の場合の時空間符号化方 15 法の一例を示す図、

図22は、図21に示した符号化を行った場合の送信信号のフレーム構成の 一例を示す図、

図23は、実施の形態9における送信アンテナ数4の場合の周波数-空間符 ・号化方法を施した場合における基地局装置の送信信号のフレーム構成の一例を 20 示す図、

図24は、実施の形態9における送信アンテナ数4の場合の周波数-時間-空間符号化方法を施した場合における基地局装置の送信信号のフレーム構成の 一例を示す図、

図25は、実施の形態9における送信アンテナ数4の場合の時空間符号化方 25 法を施した場合における基地局装置の送信信号のフレーム構成の一例を示す図、 図26は、実施の形態9における送信アンテナ数4の場合の周波数-空間符

号化方法を施した場合における基地局装置の送信信号のフレーム構成の一例を

示す図、

図27は、実施の形態9における送信アンテナ数4の場合の周波数一時間-空間符号化方法を施した場合における基地局装置の送信信号のフレーム構成の 一例を示す図、

- 5 図28は、実施の形態9における基地局装置の送信信号のフレーム構成の一 例を示す図、
 - 図29は、実施の形態10に係る基地局装置の構成を示すブロック図、
 - 図30は、受信電界強度とレベルとの関係を示す図、
 - 図31は、実施の形態11に係る基地局装置の構成を示すブロック図、
- 10 図32は、実施の形態11に係る基地局装置の送信信号のフレーム構成の一 例を示す図、
 - 図33は、実施の形態11に係る通信端末装置の送信信号のフレーム構成の 一例を示す図、
- 図34は、実施の形態11に係る基地局装置の送信信号のフレーム構成の一 15 例を示す図、
 - 図35は、実施の形態11に係る基地局装置の送信信号のフレーム構成の一 例を示す図、
 - 図36は、実施の形態12に係る基地局装置の構成を示すブロック図、
 - 図37は、実施の形態13に係る送信装置の構成を示すブロック図、
- 20 図38は、実施の形態13に係る受信装置の構成を示すブロック図、
 - 図39は、実施の形態14に係る送信装置の構成を示すブロック図、
 - 図40は、実施の形態14に係る受信装置の構成を示すブロック図、
 - 図41は、実施の形態15に係る受信装置の構成を示すブロック図、
 - 図42は、実施の形態16に係る受信装置の構成を示すブロック図、
- 25 図43は、実施の形態17に係る基地局装置の構成を示すプロック図、及び、 図44は、実施の形態18に係る基地局装置の構成を示すプロック図である。

発明を実施するための最良の形態

以下、本発明の実施の形態について、図面を用いて説明する。なお、以下の 各実施の形態では、基地局装置がMIMOにより信号を送信し、通信端末装置 がMIMOにより信号を受信する場合について説明する。

5 なお、以下の各実施の形態では、マルチキャリア方式の例としてOFDM (Orthogonal Frequency Division Multiplexing)方式を用いて説明する。また、 各実施の形態では、シングルキャリアの例として、CDMA (Code Division Multiple Accesses) 方式を用いて説明する。

(実施の形態1)

10 実施の形態1では、MIMOを用いたマルチキャリア通信において、システム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて変調方法を制御する場合について説明する。

図1は、実施の形態1に係る基地局装置の構成を示すブロック図である。図 1において、基地局装置100は、送信側に、フレーム構成部101-1、1 01-2と、S/P部102-1、102-2と、IDFT部103-1、1 03-2と、無線部104-1、104-2と、送信アンテナ105-1、1 05-2とを有する。また、基地局装置100は、受信側に、受信アンテナ1 51と、無線部152と、復調部153と、分離部154と、変調方法制御部 155とを有する。

20 フレーム構成部101-1、101-2は、それぞれ、送信ディジタルデータを入力し、送信ディジタルデータにチャネル推定シンボル、ガードシンボルを挿入して送信ディジタル信号を生成し、これをS/P部102-1、102-2に出力する。

なお、チャネル推定シンボルは、時間同期、周波数同期、伝送路による歪み 25 を推定するためのシンボルであり、パイロットシンボル、ユニークワード、プ リアンブルなどの既知シンボルに相当し、BPSK (Binary Phase Shift Keying) 変調された信号が適している。また、ガードシンボルには、通常、ヌ

ルシンボルが挿入される。

S/P部102-1は、送信ディジタル信号を入力し、直並列変換処理を行い、変調方法制御部155からの指示に従って適応変調処理を行い、並列化された変調信号をIDFT部103-1に出力する。S/P部102-2は、送信ディジタル信号を入力し、直並列変換処理を行い、変調方法制御部155からの指示に従って適応変調処理を行い、並列化された変調信号をIDFT部103-2に出力する。なお、S/P部102-1、102-2における適応変調処理の詳細は後述する。

IDFT部103-1は、並列化された変調信号を入力し、IDFT変換処 理を行って送信ベースバンド信号を生成し、これを無線部104-1に出力する。IDFT部103-2は、並列化された変調信号を入力し、IDFT変換 処理を行って送信ベースバンド信号を生成し、これを無線部104-2に出力する。なお、IDFT変換処理としてIFFT(Inverse Fast Fourier Transform)が一般に使用される。

- 15 無線部104-1は、送信ベースバンド信号を入力し、これをアップコンバートして送信信号(以下、「送信信号A」という)を生成し、これを送信アンテナ105-1から無線送信する。無線部104-2は、送信ベースバンド信号を入力し、これをアップコンバートして送信信号(以下、「送信信号B」という)を生成し、これを送信アンテナ105-2から無線送信する。
- 20 無線部152は、受信アンテナ151に受信された受信信号を入力し、これ をダウンコンバートして受信ベースバンド信号を生成し、これを復調部153 に出力する。

復調部153は、受信ベースバンド信号を入力し、これを復調して受信ディジタル信号を生成し、これを分離部154に出力する。

25 分離部154は、受信ディジタル信号をデータシンボル(受信ディジタルデータ)、システム全体の受信電界強度を示す情報シンボル(以下、「第1情報シンボル」という)及び平均実効受信電界強度を示す情報シンボル(以下、「第

15

2情報シンボル」という)に分離し、第1及び第2情報シンボルを変調方法制 御部155に出力する。

変調方法制御部155は、第1及び第2情報シンボルを入力し、第1情報シンボルからシステム全体の受信電界強度を読み取り、第2情報シンボルから平均実効受信電界強度の値を読み取る。そして、変調方法制御部155は、これらの値に基づいて送信信号の変調方法を決定し、決定した変調方法を指示する制御信号(以下、「変調方法指示信号」という)をS/P部102-1、102-2に出力する。なお、変調方法制御部155における変調方法判定処理の詳細は後述する。

10 以上が、本実施の形態に係る基地局装置100の各構成の説明である。

次に、図1に示した基地局装置と無線通信を行う本実施の形態に係る通信端末装置の構成について、図2のプロック図を用いて説明する。図2において、通信端末装置200は、受信側に、受信アンテナ201-1、201-2と、無線部202-1、202-2と、DFT部203-1、203-2と、データ分離部204-1、204-2と、チャネル推定部205-1~205-4と、信号処理部206とを有する。また、通信端末装置200は、送信側に、固有値計算部251と、電界強度推定部252と、実効電界強度計算部253と、フレーム構成部254と、変調部255と、無線部256と、送信アンテナ257とを有する。

20 無線部202-1は、受信アンテナ201-1に受信された受信信号を入力 し、これをダウンコンバートして受信ベースバンド信号を生成し、これをDF T部203-1に出力する。無線部202-2は、受信アンテナ201-2に 受信された受信信号を入力し、これをダウンコンバートして受信ベースバンド 信号を生成し、これをDFT部203-2に出力する。

25 DFT部203-1は、受信ベースバンド信号を入力し、これに対してDF T変換処理を行ってデータ分離部204-1及び電界強度推定部252に出力 する。DFT部203-2は、受信ベースバンド信号を入力し、これに対して

DFT変換処理を行ってデータ分離部204-2及び電界強度推定部252に 出力する。なお、DFT変換処理としてFFT(Fast Fourier Transform)が一 般に使用される。

データ分離部204-1は、DFT変換処理された受信ベースバンド信号を 送信信号Aのチャネル推定シンボル、送信信号Bのチャネル推定シンボル及び データシンボルに分離し、送信信号Aのチャネル推定シンボルをチャネル推定 部205-1に出力し、送信信号Bのチャネル推定シンボルをチャネル推定部 205-2に出力し、データシンボルを信号処理部206に出力する。データ 分離部204-2は、DFT変換処理された受信ベースバンド信号を送信信号 Aのチャネル推定シンボル、送信信号Bのチャネル推定シンボル及びデータシンボルに分離し、送信信号Aのチャネル推定シンボルをチャネル推定部205-3に出力し、送信信号Bのチャネル推定シンボルをチャネル推定部205-4に出力し、データシンボルを信号処理部206に出力する。

チャネル推定部205-1は、受信アンテナ201-1に受信された送信信 号Aのチャネル推定シンボルを入力し、送信信号Aの時間同期、周波数同期及 び伝送路による歪みの推定の各処理(以下、「チャネル推定」という)を行い、 処理結果を示す値であるチャネル推定値を信号処理部206及び固有値計算部 251に出力する。チャネル推定部205-2は、受信アンテナ201-1に 受信された送信信号Bのチャネル推定シンボルを入力し、送信信号Bのチャネ ル推定を行い、チャネル推定値を信号処理部206及び固有値計算部251に 出力する。

チャネル推定部 205-3は、受信アンテナ 201-2に受信された送信信号Aのチャネル推定シンボルを入力し、送信信号Aのチャネル推定を行い、チャネル推定値を信号処理部 206及び固有値計算部 251に出力する。チャネル推定部 205-4は、受信アンテナ 201-2に受信された送信信号Bのチャネル推定シンボルを入力し、送信信号Bのチャネル推定を行い、チャネル推定を行い、チャネル推定を信号処理部 206及び固有値計算部 251に出力する。

10

15

20

信号処理部206は、チャネル推定値を用いてデータシンボルを復調し、受信ディジタルデータを生成する。復調方法の例として、チャネル推定値で構成されるチャネル行列を用いてデータシンボルで構成される行列に対する逆行列演算を行う方法、あるいは、MLD (Maximum Likelihood Detection)を行う方法等が挙げられる。

固有値計算部251は、送信信号A、Bのチャネル推定値を入力し、各チャネル推定値により形成される行列に対応する固有値を計算し、固有値を実効電界強度計算部253に出力する。なお、固有値の計算方法として、Jacobi 法、Givens法、Householder法、QR法、QL法、陰的シフト(implicit shifts)つきQL法、逆反復(inverse iteration)法等が知られている。これらの方法は、以下の各実施の形態においても同様に採用されるものである。

電界強度推定部252は、DFT変換処理された受信ベースバンド信号を入力し、各受信ベースバンド信号の振幅の2乗である受信電界強度を推定し、推定した受信電界強度を加算して平均化することによりシステム全体の受信電界強度を求める。そして、電界強度推定部252は、各受信ベースバンド信号に対応する受信電界強度を実効電界強度計算部253に出力し、システム全体の受信電界強度をフレーム構成部254に出力する。

実効電界強度計算部253は、各受信ベースバンド信号に対応する受信電界強度及び固有値を入力し、各受信電界強度に固有値の最小パワーを乗算して実効受信電界強度を求め、実効受信電界強度を平均化して平均実効受信電界強度を求め、平均実効受信電界強度をフレーム構成部254に出力する。この固有値の最小パワーは、そのシステムのBER (Bit Error Rate) 特性やPER (Packet Error Rate) 特性を決定する主要因である値である。

フレーム構成部254は、送信ディジタルデータ、システム全体の受信電界 25 強度及び平均実効受信電界強度を入力し、システム全体の受信電界強度を示す 第1情報シンボルを生成し、平均実効受信電界強度を示す第2情報シンボルを 生成する。そして、フレーム構成部254は、第1及び第2情報シンボルを送

信ディジタルデータに挿入して送信ディジタル信号を生成し、これを変調部2 55に出力する。

変調部255は、送信ディジタル信号を入力し、これを変調して送信ベース バンド信号を生成し、これを無線部256に出力する。

5 無線部256は、送信ベースバンド信号を入力し、これをアップコンバート して送信信号を生成し、これを送信アンテナ257から無線送信する。

以上が、本実施の形態に係る通信端末装置200の各構成の説明である。

図3は、本実施の形態に係る基地局装置の送信信号のフレーム構成の一例を 示す図である。図3において、送信信号Aは、チャネル推定シンボル301、

ガードシンボル302、データシンボル303の順でフレームが構成される。
 一方、送信信号Bは、ガードシンボル351、チャネル推定シンボル352、データシンボル353の順でフレームが構成される。送信信号Aと送信信号Bのフレームの先頭は同タイミングであり、ガードシンボル302、351は、送信信号Aのチャネル推定シンボル301と送信信号Bのチャネル推定シンボル352が時間的に重複しないように挿入される。この結果、チャネル推定シンボル301、352は時間的に独立なものとなる。

図4は、本実施の形態に係る基地局装置と通信端末装置との間の伝搬チャネルを示す図である。図4に示すように、送信信号A(Ta(t))は送信アンテナ105-1から送信され、送信信号B(Tb(t))が送信アンテナ105-2から送信される。そして、受信アンテナ201-1には、チャネル変動 h11(t)を受けた送信信号Aとチャネル変動 h12(t)を受けた送信信号Bを合わせた信号(R1(t))が受信される。また、受信アンテナ201-2には、チャネル変動 h21(t)を受けた送信信号Aとチャネル変動 h22(t)を受けた送信信号Aとチャネル変動 h22(t)を受けた送信信号Bを合わせた信号(R2(t))が受信される。

25 この結果、以下の式(1)の行列式が成立する。

$$\begin{pmatrix}
R1(t) \\
R2(t)
\end{pmatrix} = \begin{pmatrix}
h11(t) & h12(t) \\
h21(t) & h22(t)
\end{pmatrix} \begin{pmatrix}
Ta(t) \\
Tb(t)
\end{pmatrix}$$
(1)

15

20

この式 (1) の h 11(t)、h 12(t)、h 21(t)、h 22(t)で構成される行列はチャネル行列 (Channel Matrix) と呼ばれる。固有値計算部 2 5 1 は、式 (1)のチャネル行列に対応する固有値を計算する。なお、送信アンテナ数 n、受信アンテナ数 n の場合、チャネル行列は $n \times n$ の行列となる。

5 図5は、本実施の形態に係る通信端末装置の送信信号のフレーム構成の一例 を示す図である。図5において、送信信号は、第1情報シンボル501、第2 情報シンボル502、データシンボル503の順でフレームが構成される。

次に、変調方法制御部155における変調方法判定処理の詳細について、図6を用いて説明する。図6は、変調方法制御部155の内部メモリに記憶されるテーブルを示す図である。

変調方法制御部155は、システム全体の受信電界強度と平均実効受信電界 強度との差分Xを求め、差分Xと閾値TH1、TH2との大小関係により、図 6のテーブル図から最適な変調方法を決定する。例えば、差分Xが閾値TH1 以上で閾値TH2よりも小さい場合、変調方法制御部155は、QPSK変調 方法が最適であると判定する。そして、変調方法制御部155は、S/P部1 02-1、102-2に変調方法指示信号を出力する。

ここで、実効受信電界強度は、チャネル行列の各要素の相対的な関係に基づく受信電界強度を表すものであるから、実効受信電界強度に基づいて適応変調処理を行えば、1つのチャネルの受信電界強度が他のチャネルに比べて極端に大きい場合であっても変調多値数を上げることがなく、受信電界強度が小さい多数のチャネルにおいて受信品質の向上を図ることができる。

次に、S/P部102-1、102-2における適応変調処理の詳細について、図7を用いて説明する。図7は、S/P部102-1、102-2の変調処理部分の内部構成を示す図である。

25 S/P部102-1、102-2は、それぞれ、選択部701、705と、 BPSK変調部702と、QPSK変調部703と、16QAM変調部704 とを内部に有する。

選択部701は、変調方法制御部155からの変調方法指示信号に応じて、BPSK変調部702、QPSK変調部703あるいは16QAM変調部704のいずれかに送信ディジタル信号を出力する。

BPSK変調部702は、送信ディジタル信号をBPSK (Binary Phase Shift Keying) 変調し、変調信号を選択部705に出力する。QPSK変調部703は、送信ディジタル信号をQPSK (Quadrature Phase Shift Keying) 変調し、変調信号を選択部705に出力する。16QAM変調部704は、送信ディジタル信号を16QAM (16Quadrature Amplitude Modulation) 変調し、変調信号を選択部705に出力する。

10 選択部 7 0 5 は、変調方法制御部 1 5 5 から指示された最適な変調方法に応じて、BPSK変調部 7 0 2、QPSK変調部 7 0 3 あるいは 1 6 QAM変調部 7 0 4 のいずれかから出力された変調信号を IDFT部 1 0 3 - 1、1 0 3 - 2に出力する。

このように、送受信双方に複数アンテナを用いて無線通信を行うシステムに 15 おいてシステム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて変調方法 を制御することにより、チャネル間の相対的な関係を考慮して制御することが できるので、受信品質を向上させることができる。

(実施の形態 2)

実施の形態2では、MIMOを用いたシングルキャリア通信において、シス 20 テム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて変調方法を制御する 場合について説明する。

図8は、実施の形態2に係る基地局装置の構成を示すブロック図である。なお、図8に示す基地局装置800において、図1に示した基地局装置100と 共通する構成部分には、図1と同一符号を付して説明を省略する。

25 図8に示す基地局装置800は、図1に示した基地局装置100に対して、 S/P部102-1、102-2、IDFT部103-1、103-2を削除 し、変調部801-1、801-2及び拡散部802-1、802-2を追加

10

15

25

した構成を採る。

フレーム構成部101-1、101-2は、それぞれ、送信ディジタルデータを入力し、送信ディジタルデータにチャネル推定シンボル、ガードシンボルを挿入して送信ディジタル信号を生成し、これを変調部801-1、801-2に出力する。

変調方法制御部155は、第1及び第2情報シンボルを入力し、第1情報シンボルからシステム全体の受信電界強度を読み取り、第2情報シンボルから平均実効受信電界強度の値を読み取る。そして、変調方法制御部155は、これらの値に基づいて送信信号の変調方法を決定し、決定した変調方法を指示する変調方法指示信号を変調部801-1、801-2に出力する。

変調部801-1は、送信ディジタル信号を入力し、変調方法制御部155からの指示に従って適応変調処理を行い、変調信号を拡散部802-1に出力する。変調部801-2は、送信ディジタル信号を入力し、変調方法制御部15からの指示に従って適応変調処理を行い、変調信号を拡散部802-2に出力する。

拡散部802-1は、変調信号を入力し、拡散処理を行い、拡散信号を無線 部104-1に出力する。拡散部802-2は、変調信号を入力し、拡散処理 を行い、拡散信号を無線部104-2に出力する。

無線部104-1は、拡散信号を入力し、これをアップコンバートして送信 20 信号Aを生成し、これを送信アンテナ105-1から無線送信する。無線部104-2は、拡散信号を入力し、これをアップコンバートして送信信号Bを生成し、これを送信アンテナ105-2から無線送信する。

図9は、実施の形態2に係る通信端末装置の構成を示すブロック図である。 なお、図9に示す通信端末装置900において、図2に示した通信端末装置と 共通する構成部分には、図2と同一符号を付して説明を省略する。

図9に示す通信端末装置900は、図2に示した通信端末装置200に対して、DFT部203-1、203-2を削除し、逆拡散部901-1、901

10

25

-2を追加した構成を採る。

無線部202-1は、受信アンテナ201-1に受信された受信信号を入力し、これをダウンコンバートして受信ベースバンド信号を生成し、これを逆拡散部901-1に出力する。無線部202-2は、受信アンテナ201-2に受信された受信信号を入力し、これをダウンコンバートして受信ベースバンド信号を生成し、これを逆拡散部901-2に出力する。

逆拡散部901-1は、受信ベースバンド信号を入力し、これに対して逆拡 散処理を行ってデータ分離部204-1及び電界強度推定部252に出力する。 逆拡散部901-2は、受信ベースバンド信号を入力し、これに対して逆拡散 処理を行ってデータ分離部204-2及び電界強度推定部252に出力する。

データ分離部204-1は、逆拡散処理された受信ベースバンド信号を送信信号Aのチャネル推定シンボル、送信信号Bのチャネル推定シンボル及びデータシンボルに分離し、送信信号Aのチャネル推定シンボルをチャネル推定部205-1に出力し、送信信号Bのチャネル推定シンボルをチャネル推定部205-2に出力し、データシンボルを信号処理部206に出力する。データ分離部204-2は、逆拡散処理された受信ベースバンド信号を送信信号Aのチャネル推定シンボル、送信信号Bのチャネル推定シンボル及びデータシンボルに分離し、送信信号Aのチャネル推定シンボルをチャネル推定部205-3に出力し、送信信号Bのチャネル推定シンボルをチャネル推定部205-4に出力し、データシンボルを信号処理部206に出力する。

電界強度推定部252は、逆拡散処理された受信ベースバンド信号を入力し、 各受信ベースバンド信号の振幅の2乗である受信電界強度を推定し、推定した 受信電界強度を加算して平均化することによりシステム全体の受信電界強度を 求める。そして、電界強度推定部252は、各受信ベースバンド信号に対応す る受信電界強度を実効電界強度計算部253に出力し、システム全体の受信電 界強度をフレーム構成部254に出力する。

このように、送受信双方に複数アンテナを用いて無線通信を行うシステムに

おいてシステム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて変調方法 を制御することにより、チャネル間の相対的な関係を考慮して制御することが できるので、受信品質を向上させることができる。

(実施の形態3)

- 5 実施の形態3では、MIMOを用いたマルチキャリア通信において、システム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて送信アンテナを切替える場合について説明する。なお、本実施の形態の通信端末装置の構成は、実施の形態1で説明した図2の通信端末装置200と同一であるので説明を省略する。
- 10 図10は、実施の形態3に係る基地局装置の構成を示すブロック図である。 なお、図10に示す基地局装置1000において、図1に示した基地局装置1 00と共通する構成部分には、図1と同一符号を付して説明を省略する。

図10に示す基地局装置1000は、図1に示した基地局装置100に対して、変調方法制御部155を削除し、アンテナ制御部1051、アンテナ選択部1001及び送信アンテナ105-3を追加した構成を採る。

分離部154は、第1及び第2情報シンボルをアンテナ制御部1051に出力する。

アンテナ制御部1051は、第1及び第2情報シンボルを入力し、第1情報シンボルからシステム全体の受信電界強度を読み取り、第2情報シンボルから20 平均実効受信電界強度の値を読み取る。そして、アンテナ制御部1051は、これらの値に基づいて送信アンテナを切替えるか否かを判定し、送信アンテナを決定する。具体的には、アンテナ制御部1051は、システム全体の受信電界強度と平均実効受信電界強度との差分Xを求め、差分Xが所定の閾値よりも小さい場合には送信アンテナの切替えを行わず、差分Xが所定の閾値以上の場合には送信アンテナの切替えを行わず、差分Xが所定の閾値以上の場合には送信アンテナの切替えを行うと判定する。そして、アンテナ制御部1051は、決定した送信アンテナを指示する制御信号(以下、「送信アンテナ指示信号」という)をアンテナ選択部1001に出力する。

無線部104-1は、送信ベースバンド信号を入力し、これをアップコンバートして送信信号Aを生成し、これをアンテナ選択部1001に出力する。無線部104-2は、送信ベースバンド信号を入力し、これをアップコンバートして送信信号Bを生成し、これをアンテナ選択部1001に出力する。

5 アンテナ選択部1001は、アンテナ制御部1051からの送信アンテナ指示信号に従い、送信信号A、送信信号Bの送信アンテナとして、送信アンテナ $105-1\sim105-3$ の中から互いに異なる2つを選択し、選択した送信アンテナンテナを用いて送信信号A及び送信信号Bを無線送信する。

このように、送受信双方に複数アンテナを用いて無線通信を行うシステムに 10 おいてシステム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて送信アン テナの選択を行うことにより、チャネル間の相対的な関係を考慮して制御する ことができるので、受信品質を向上させることができる。

なお、本実施の形態において、通信開始時の初期動作の一方法として、基地 局装置が、各送信アンテナの組(105-1,105-2)、(105-2,

15 105-3)、(105-3, 105-1)について、システム全体の受信電 界強度と平均実効受信電界強度との差分Xを求め、差分Xが最も小さい送信ア ンテナの組を選択する。さらに簡易な方法として、アンテナ素子間距離が最も 離れた2本を使用する方法が考えられる。これは、一般に離れたアンテナほど アンテナ相関やチャネル相関が低くなり、本実施の形態で使用するMIMOシ 20 ステムに適するからである。

(実施の形態4)

25

実施の形態4では、MIMOを用いたシングルキャリア通信において、システム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて送信アンテナを切替える場合について説明する。なお、本実施の形態の通信端末装置の構成は、実施の形態2で説明した図9の通信端末装置900と同一であるので説明を省略する。

図11は、実施の形態4に係る基地局装置の構成を示すブロック図である。

25

なお、図11に示す基地局装置1100において、図8に示した基地局装置8 00と共通する構成部分には、図8と同一符号を付して説明を省略する。

図11に示す基地局装置1100は、図8に示した基地局装置800に対して、変調方法制御部155を削除し、アンテナ制御部1151、アンテナ選択部1101及び送信アンテナ105-3を追加した構成を採る。

分離部154は、第1及び第2情報シンボルをアンテナ制御部1151に出 力する。

アンテナ制御部1151は、第1及び第2情報シンボルを入力し、第1情報シンボルからシステム全体の受信電界強度を読み取り、第2情報シンボルから10 平均実効受信電界強度の値を読み取る。そして、アンテナ制御部1151は、これらの値に基づいて送信アンテナを切替えるか否かを判定し、送信アンテナを決定する。具体的には、アンテナ制御部1151は、システム全体の受信電界強度と平均実効受信電界強度との差分Xを求め、差分Xが所定の閾値よりも小さい場合には送信アンテナの切替えを行わず、差分Xが所定の閾値以上の場15 合には送信アンテナの切替えを行うと判定する。そして、アンテナ制御部1151は、決定した送信アンテナを指示する送信アンテナ指示信号をアンテナ選択部1101に出力する。

無線部104-1は、送信ベースバンド信号を入力し、これをアップコンバートして送信信号Aを生成し、これをアンテナ選択部1101に出力する。無線部104-2は、送信ベースバンド信号を入力し、これをアップコンバートして送信信号Bを生成し、これをアンテナ選択部1101に出力する。

アンテナ選択部1101は、アンテナ制御部1051からの送信アンテナ指示信号に従い、送信信号A、送信信号Bの送信アンテナとして、送信アンテナ $105-1\sim105-3$ の中から互いに異なる2つを選択し、選択した送信アンテナを用いて送信信号A及び送信信号Bを無線送信する。

このように、送受信双方に複数アンテナを用いて無線通信を行うシステムに おいてシステム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて送信アン

20

テナの選択を行うことにより、チャネル間の相対的な関係を考慮して制御する ことができるので、受信品質を向上させることができる。

(実施の形態5)

実施の形態5では、MIMOを用いたマルチキャリア通信において、システ 5 ム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて送信パワーを変更する 場合について説明する。なお、本実施の形態の通信端末装置の構成は、実施の 形態1で説明した図2の通信端末装置200と同一であるので説明を省略する。

図12は、実施の形態.5に係る基地局装置の構成を示すプロック図である。 なお、図12に示す基地局装置1200において、図1に示した基地局装置1 00と共通する構成部分には、図1と同一符号を付して説明を省略する。

図12に示す基地局装置1200は、図1に示した基地局装置100に対して、変調方法制御部155を削除し、送信パワー制御部1251及び送信パワー変更部1201-1、1201-2を追加した構成を採る。

分離部 1 5 4 は、第 1 及び第 2 情報シンボルを送信パワー制御部 1 2 5 1 に 15 出力する。

送信パワー制御部1251は、第1及び第2情報シンボルを入力し、第1情報シンボルからシステム全体の受信電界強度を読み取り、第2情報シンボルから平均実効受信電界強度の値を読み取る。そして、送信パワー制御部1251は、これらの値に基づいて送信パワーを決定する。具体的には、送信パワー制御部1251は、システム全体の受信電界強度と平均実効受信電界強度との差分Xを求め、差分Xが小さいほど送信パワーを大きく設定する。そして、送信パワー制御部1251は、決定した送信パワーを指示する制御信号(以下、「送信パワー指示信号」という)を送信パワー変更部1201-1、1201-2に出力する。

25 無線部104-1は、送信ベースバンド信号を入力し、これをアップコンバートして送信信号Aを生成し、これを送信パワー変更部1201-1に出力する。無線部104-2は、送信ベースバンド信号を入力し、これをアップコン

15

バートして送信信号Bを生成し、これを送信パワー変更部1201-2に出力する。

送信パワー変更部1201-1は、送信パワー制御部1251からの送信パワー指示信号に従い、送信信号Aの送信パワーを変更し、送信パワーを変更した送信信号Aを無線送信する。送信パワー変更部1201-2は、送信パワー制御部1251からの送信パワー指示信号に従い、送信信号Bの送信パワーを変更し、送信パワーを変更した送信信号Bを無線送信する。

このように、送受信双方に複数アンテナを用いて無線通信を行うシステムにおいてシステム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて送信パワーの変更を行うことにより、チャネル間の相対的な関係を考慮して制御することができるので、受信品質を向上させることができる。

(実施の形態6)

実施の形態6では、MIMOを用いたシングルキャリア通信において、システム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて送信パワーを変更する場合について説明する。なお、本実施の形態の通信端末装置の構成は、実施の形態2で説明した図9の通信端末装置900と同一であるので説明を省略する。

図13は、実施の形態6に係る基地局装置の構成を示すブロック図である。 なお、図13に示す基地局装置1300において、図8に示した基地局装置8 20 00と共通する構成部分には、図8と同一符号を付して説明を省略する。

図13に示す基地局装置1300は、図8に示した基地局装置800に対して、変調方法制御部155を削除し、送信パワー制御部1351及び送信パワー変更部1301-1、1301-2を追加した構成を採る。

分離部154は、第1及び第2情報シンボルを送信パワー制御部1351に 25 出力する。

送信パワー制御部1351は、第1及び第2情報シンボルを入力し、第1情報シンボルからシステム全体の受信電界強度を読み取り、第2情報シンボルか

10

15

20

25

ら平均実効受信電界強度の値を読み取る。そして、送信パワー制御部1351 は、これらの値に基づいて送信パワーを決定する。具体的には、送信パワー制 御部1351は、システム全体の受信電界強度と平均実効受信電界強度との差 分Xを求め、差分Xが小さいほど送信パワーを大きく設定する。そして、送信 パワー制御部1351は、決定した送信パワーを指示する送信パワー指示信号 を送信パワー変更部1301-1、1301-2に出力する。

無線部104-1は、送信ベースバンド信号を入力し、これをアップコンバートして送信信号Aを生成し、これを送信パワー変更部1301-1に出力する。無線部104-2は、送信ベースバンド信号を入力し、これをアップコンバートして送信信号Bを生成し、これを送信パワー変更部1301-2に出力する。

送信パワー変更部1301-1は、送信パワー制御部1351からの送信パワー指示信号に従い、送信信号Aの送信パワーを変更し、送信パワーを変更した送信信号Aを無線送信する。送信パワー変更部1301-2は、送信パワー制御部1351からの送信パワー指示信号に従い、送信信号Bの送信パワーを変更し、送信パワーを変更した送信信号Bを無線送信する。

このように、送受信双方に複数アンテナを用いて無線通信を行うシステムに おいてシステム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて送信パワ ーの変更を行うことにより、チャネル間の相対的な関係を考慮して制御するこ とができるので、受信品質を向上させることができる。

(実施の形態7)

実施の形態7では、MIMOを用いたマルチキャリア通信において、システム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて通信方法を変更する場合について説明する。なお、本実施の形態の通信端末装置の構成は、実施の形態1で説明した図2の通信端末装置200と同一であるので説明を省略する。

図14は、実施の形態7に係る基地局装置の構成を示すブロック図である。 なお、図14に示す基地局装置1400において、図1に示した基地局装置1

20

25

00と共通する構成部分には、図1と同一符号を付して説明を省略する。

図14に示す基地局装置1400は、図1に示した基地局装置100に対して、変調方法制御部155を削除し、通信方法制御部1451、送信パワー変更部1201-1、1201-2、アンテナ選択部1001及び送信アンテナ105-3を追加した構成を採る。

分離部154は、第1及び第2情報シンボルを通信方法制御部1451に出 力する。

通信方法制御部1451は、第1及び第2情報シンボルを入力し、第1情報シンボルからシステム全体の受信電界強度を読み取り、第2情報シンボルから 10 平均実効受信電界強度の値を読み取る。そして、通信方法制御部1451は、これらの値に基づいて、変調方法、送信パワー、送信アンテナを決定する。そして、通信方法制御部1451は、変調方法指示信号をS/P部102-1、102-2に出力し、送信アンテナ指示信号をアンテナ選択部1001に出力し、送信パワー指示信号を送信パワー変更部1201-1、1201-2に出力し、送信パワー指示信号を送信パワー変更部1201-1、1201-2に出力

S/P部102-1は、送信ディジタル信号を入力し、直並列変換処理を行い、通信方法制御部1451からの変調方法指示信号に従って適応変調処理を行い、並列化された変調信号をIDFT部103-1に出力する。S/P部102-2は、送信ディジタル信号を入力し、直並列変換処理を行い、通信方法制御部1451からの変調方法指示信号に従って適応変調処理を行い、並列化された変調信号をIDFT部103-2に出力する。

無線部104-1は、送信ベースバンド信号を入力し、これをアップコンバートして送信信号Aを生成し、これを送信パワー変更部1201-1に出力する。無線部104-2は、送信ベースバンド信号を入力し、これをアップコンバートして送信信号Bを生成し、これを送信パワー変更部1201-2に出力する。

送信パワー変更部1201-1は、通信方法制御部1451からの送信パワ

15

20

一指示信号に従い、送信信号Aの送信パワーを変更し、送信パワーを変更した送信信号Aをアンテナ選択部1001に出力する。送信パワー変更部1201-2は、通信方法制御部1451からの送信パワー指示信号に従い、送信信号Bの送信パワーを変更し、送信パワーを変更した送信信号Bをアンテナ選択部1001に出力する。

アンテナ選択部1001は、通信方法制御部1451からの送信アンテナ指示信号に従い、送信信号A、送信信号Bの送信アンテナとして、送信アンテナ $105-1\sim105-3$ の中から互いに異なる2つを選択し、選択した送信アンテナを用いて送信信号A及び送信信号Bを無線送信する。

10 図15は、本実施の形態における基地局装置の送信信号A、Bのフレーム構成例を示す図であり、送信信号A、Bのフレームは、時間、周波数単位のシンボル群で構成される。

図16は、図15の送信信号A、Bの各シンボル群の構成例を示す図であり、送信信号A、Bの各シンボル群は、チャネル推定シンボル1601とデータシンボル1602は、変調信号を存在させない Guard モード、変調方法として、QPSK、16QAM、64QAMのモードに切替えられる。

図15において、時間1では、送信信号A、送信信号Bのシンボル群が、QPSK変調され、所定の送信パワーで、それぞれ送信アンテナ105-1、105-2から送信されたものとする。

この場合、通信端末装置200は、図16に示したチャネル推定シンボル1601から平均実効受信電界強度及びシステム全体の受信電界強度を計算し、これらを基地局装置1400に送信する。

基地局装置1400の通信方法制御部1451は、平均実効受信電界強度及 25 びシステム全体の受信電界強度に基づいて、通信方法(変調方法、送信パワー、 送信アンテナ)を決定する。

例えば、時間1では、平均実効受信電界強度とシステム全体の受信電界強度

には差がほとんどなく、システム全体の受信電界強度がQPSK変調に適した電界強度であったとする。この場合、通信方法制御部1451は、送信信号A、送信信号Bの送信パワーを大きくし、変調方法及び送信アンテナを現状のままとすると決定する。

5 これにより、時間 2 では、送信信号 A、送信信号 B のシンボル群が、QPS K変調され、時間 1 のときよりも大きい送信パワーで、送信アンテナ 1 0 5 -2 から送信される。

次に、時間2では、平均実効受信電界強度とシステム全体の受信電界強度との差が大きく、システム全体の受信電界強度が16QAMに適した電界強度であったとする。この場合、通信方法制御部1451は、送信信号Aの変調方法を16QAMとし、送信信号BはGuardシンボル(データシンボル1602を送信しないもの)とし、送信パワーを大きくし、送信アンテナを現状のままとすると決定する。

これにより、時間3では、送信信号Aのシンボル群が、16QAM変調され、15時間2のときよりも大きい送信パワーで、送信アンテナ105-1から送信され、送信信号Bのチャネル推定シンボルのみが、時間2のときよりも大きい送信パワーで、送信アンテナ105-2から送信される。なお、時間3のように、これまで2つの送信アンテナから信号を送信していた状態から、1つの送信アンテナから変調多値数を上げた信号を送信することにより、伝送容量を確保しつつ受信信号の受信品質を向上させることができる。

10

向上する可能性があり、これにより、送信信号の多重数を増やすことができ、 データ伝送速度を向上させることができる。

これにより、時間4では、送信信号Aのシンボル群が、64QAM変調され、時間3のときと同じ送信パワーで、送信アンテナ105-1から送信され、送信信号Bのチャネル推定シンボルのみが、時間3のときと同じ送信パワーで、送信アンテナ105-3から送信される。

時間4では、平均実効受信電界強度とシステム全体の受信電界強度の差が小さく、システム全体の受信電界強度が16QAMに適した電界強度であったとする。この場合、通信方法制御部1451は、送信信号A、送信信号Bの変調方法を16QAMとし、送信パワーを大きくし、送信アンテナ105-1、105-3から送信信号A、送信信号Bをそれぞれ送信すると決定する。

これにより、時間5では、送信信号A、送信信号Bのシンボル群が、16QAM変調され、時間4のときよりも大きい送信パワーで、それぞれ送信アンテナ105-1、105-3から送信される。

15 このように、送受信双方に複数アンテナを用いて無線通信を行うシステムに おいてシステム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて通信方法 の変更を行うことにより、チャネル間の相対的な関係を考慮して制御すること ができるので、受信品質を向上させることができる。

(実施の形態8)

20 実施の形態8では、MIMOを用いたシングルキャリア通信において、システム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて通信方法を変更する場合について説明する。なお、本実施の形態の通信端末装置の構成は、実施の形態1で説明した図2の通信端末装置200と同一であるので説明を省略する。

図17は、実施の形態8に係る基地局装置の構成を示すブロック図である。

25 なお、図17に示す基地局装置1700において、図8に示した基地局装置8 00と共通する構成部分には、図8と同一符号を付して説明を省略する。

図17に示す基地局装置1700は、図8に示した基地局装置800に対し

20

て、変調方法制御部155を削除し、通信方法制御部1751、送信パワー変 更部1301-1、1301-2、アンテナ選択部1101及び送信アンテナ 105-3を追加した構成を採る。

分離部154は、第1及び第2情報シンボルを通信方法制御部1751に出 5 力する。

通信方法制御部1751は、第1及び第2情報シンボルを入力し、第1情報シンボルからシステム全体の受信電界強度を読み取り、第2情報シンボルから平均実効受信電界強度の値を読み取る。そして、通信方法制御部1751は、これらの値に基づいて、変調方法、送信パワー、送信アンテナを決定する。そして、通信方法制御部1751は、変調方法指示信号を変調部801-1、801-2に出力し、送信アンテナ指示信号を1101に出力し、送信パワー指示信号を送信パワー変更部1301-1、1301-2に出力する。

変調部801-1は、送信ディジタル信号を入力し、通信方法制御部175 1からの変調方法指示信号に従って適応変調処理を行い、変調信号を拡散部8 02-1に出力する。変調部801-2は、送信ディジタル信号を入力し、通 信方法制御部1751からの変調方法指示信号に従って適応変調処理を行い、 変調信号を拡散部802-2に出力する。

無線部104-1は、送信ベースバンド信号を入力し、これをアップコンバートして送信信号Aを生成し、これを送信パワー変更部1301-1に出力する。無線部104-2は、送信ベースバンド信号を入力し、これをアップコンバートして送信信号Bを生成し、これを送信パワー変更部1301-2に出力する。

送信パワー変更部1301-1は、通信方法制御部1751からの送信パワー指示信号に従い、送信信号Aの送信パワーを変更し、送信パワーを変更した 送信信号Aをアンテナ選択部1101に出力する。送信パワー変更部1301-2は、通信方法制御部1751からの送信パワー指示信号に従い、送信信号 Bの送信パワーを変更し、送信パワーを変更した送信信号Bをアンテナ選択部

20

1101に出力する。

アンテナ選択部1101は、通信方法制御部1751からの送信アンテナ指示信号に従い、送信信号A、送信信号Bの送信アンテナとして、送信アンテナ $105-1\sim105-3$ の中から互いに異なる2つを選択し、選択した送信アンテナを用いて送信信号A及び送信信号Bを無線送信する。

このように、送受信双方に複数アンテナを用いて無線通信を行うシステムに おいてシステム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて通信方法 の変更を行うことにより、チャネル間の相対的な関係を考慮して制御することができるので、受信品質を向上させることができる。

10 (実施の形態9)

実施の形態9では、マルチキャリア通信において、システム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて、MIMO通信と所定の符号化を行う通信(以下、「符号化通信」という)とを切替える場合について説明する。符号化通信は、MIMO通信に比べて伝送速度が落ちるが、伝搬チャネルに依存することなく送信ダイバーシチ利得が得られるため伝送品質が向上する。なお、本発明では符号化方法に限定は無く、時間一空間、周波数一空間、周波数一時間一空間符号化等、いずれの符号化であっても良い。

図18は、実施の形態9に係る基地局装置の構成を示すブロック図である。 なお、図18に示す基地局装置1800において、図1に示した基地局装置1 00と共通する構成部分には、図1と同一符号を付して説明を省略する。

図18に示す基地局装置1800は、図1に示した基地局装置100に対して、変調方法制御部155を削除し、符号化方法制御部1851及び符号化部1801を追加した構成を採る。

分離部154は、第1及び第2情報シンボルを符号化方法制御部1851に 25 出力する。

符号化方法制御部1851は、第1及び第2情報シンボルを入力し、第1情報シンボルからシステム全体の受信電界強度を読み取り、第2情報シンボルか

20

25

ら平均実効受信電界強度の値を読み取る。そして、符号化方法制御部1851 は、これらの値に基づいてMIMO通信を行うか符号化通信を行うかを決定す る。具体的には、符号化方法制御部1851は、システム全体の受信電界強度 と平均実効受信電界強度との差分Xを求め、差分Xが所定の閾値よりも小さい 場合にはMIMO通信を行い、差分Xが所定の閾値以上の場合には符号化通信 を行うと決定する。そして、符号化方法制御部1851は、決定した通信方法 を指示する制御信号(以下、「通信方法指示信号」という)を符号化部180 1に出力する。

フレーム構成部101-1、101-2は、それぞれ、送信ディジタルデー 9を入力し、送信ディジタルデータにチャネル推定シンボル、ガードシンボル を挿入して送信ディジタル信号を生成し、これを符号化部1801に出力する。 符号化部1801は、送信ディジタル信号を入力し、符号化方法制御部1851からの通信方法指示信号によって符号化通信を指示された場合には符号化 処理を行い、符号化された送信ディジタル信号をS/P部102-1、102-2に出力する。一方、符号化部1801は、送信ディジタル信号を入力し、 符号化方法制御部1851からの通信方法指示信号によってMIMO通信を指示された場合には符号化処理を行わず、送信ディジタル信号をS/P部102-1、102-2に出力する。

図19は、本実施の形態における時空間符号化方法の一例を示す図である。なお、この時空間の符号化方法は、「"Space-Time Block Codes from Orthogonal Designs" IEEE TRANSACTIONS ON INFORMATION

THEORY,pp1456-1467,vol.45,no.5,July 1999」で示されている方法である。

図190場合、基地局装置1800が、時間tにおいて送信アンテナ105-1から信号 S_1 、送信アンテナ105-2から信号 S_2 を送信し、時間t+Tにおいて送信アンテナ105-1から信号 S_2 *、送信アンテナ105-2から信号 S_1 *(*は複素共役)を送信する。

図20は、基地局装置1800が図19に示した符号化を行った場合の送信



信号のフレーム構成の一例を示す図である。なお、図20において、図3と共 通する部分については、図3と同一符号を付し、説明を省略する。

図20において、送信信号Aは、チャネル推定シンボル301、ガードシンボル302、符号化信号2001、符号化信号2002の順でフレームが構成される。一方、送信信号Bは、ガードシンボル351、チャネル推定シンボル352、符号化信号2051、符号化信号2052の順でフレームが構成される。

図20の送信信号Aの信号 S_1 信号- S_2 *が伝搬路で受けるチャネル変動をh1(t)、送信信号Bの信号 S_2 と信号 S_1 *が伝搬路で受けるチャネル変動をh2(t) 2 すると、通信端末装置には、時間 t において信号 S_1 、 S_2 を合わせた信号 (R1) が受信され、時間 t+T において信号- S_2 *、 S_1 *を合わせた信号 (R2) が受信される。

この結果、以下の式(2)の行列式が成立する。

$$\begin{pmatrix} R1 \\ -R2^* \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} h1 & h2 \\ -h2^* & h1^* \end{pmatrix} \begin{pmatrix} S1 \\ S2 \end{pmatrix} \qquad (2)$$

WO 2004/049596

5

25

15 本実施の形態の通信端末装置は、実施の形態1で説明した図2の通信端末装置200と構成が同一であり、信号処理部206の処理内容のみが異なる。

通信端末装置の信号処理部 206 は、符号化通信時に、例えば、式(2)のチャネル行列の逆行列を計算し、式(2)の両辺に左側から逆行列を乗算することにより復号化し、送信信号 S_1 、 S_2 を復調する。

20 このように、基地局装置が信号を符号化して送信することにより、各送信ア ンテナからの送信信号ベクトルが直交し、通信端末装置において雑音を増幅さ せることなく受信信号を復調することができる。

なお、本実施の形態において、符号化通信時であっても、通信端末装置は、 式(1)のチャネル行列に対応する固有値を計算し、システム全体の受信電界 強度及び平均実効受信電界強度を求めて基地局装置に送信する。

図21は、本実施の形態における送信アンテナ数4の場合の時空間符号化方

15

20

法の一例を示す図である。なお、この時空間の符号化方法は、「"Space-Time Block Coding for Wireless Communications: Performance Results" IEEE JOURNAL ON SELECTED AREAS IN COMMUNICATIONS ,pp451-460,vol.17,no.3,March 1999」で示されている方法である。

図21の場合、基地局装置が、時間 t において各送信アンテナから信号群 2 101 を送信し、時間 t+T において各送信アンテナから信号群 2102 を送信し、時間 t+2 T において各送信アンテナから信号群 2103 を送信し、時間 t+3 T において各送信アンテナから信号群 2104 を送信する。

10 図22は、図21に示した符号化方法を施した場合における基地局装置の送信信号のフレーム構成の一例を示す図である。なお、図22において、図3と 共通する部分については、図3と同一符号を付し、説明を省略する。

図22において、送信信号Aは、チャネル推定シンボル2201、ガードシンボル2202-1、2202-2、2202-3、符号化信号2203-1、2203-2、2203-3、2203-4の順でフレームが構成される。また、送信信号Bは、ガードシンボル2222-1、チャネル推定シンボル2221、ガードシンボル2222-2、2222-3、符号化信号2223-1、2223-2、2223-3、2223-4の順でフレームが構成される。また、送信信号Cは、ガードシンボル2242-1、2242-2、チャネル推定シンボル2241、ガードシンボル2242-1、2242-2、チャネル推定シンボル2241、ガードシンボル2242-3、符号化信号2243-1、2243-2、2243-3、2243-4の順でフレームが構成される。また、送信信号Dは、ガードシンボル2262-1、2262-2、2262-3、チャネル推定シンボル2261、符号化信号2263-1、2263-2、

25 このようなフレーム構成で送信することにより、各送信アンテナからの送信信号ベクトルが直交し、通信端末装置において雑音を増幅させることなく受信信号を復調することができる。

2263-3、2263-4の順でフレームが構成される。

WO 2004/049596

5

図23は、本実施の形態における送信アンテナ数4の場合の周波数一空間符号化方法を施した場合における基地局装置の送信信号のフレーム構成の一例を示す図である。図22では信号を時間軸方向に配置するのに対し、図23では信号を周波数軸方向に配置する。また、図24は、本実施の形態における送信アンテナ数4の場合の周波数一時間一空間符号化方法を施した場合における基地局装置の送信信号のフレーム構成の一例を示す図である。

図25は、本実施の形態における送信アンテナ数4の場合の時空間符号化方法を施した場合における基地局装置の送信信号のフレーム構成の一例を示す図である。図26は、本実施の形態における送信アンテナ数4の場合の周波数一空間符号化方法を施した場合における基地局装置の送信信号のフレーム構成の一例を示す図である。図27は、本実施の形態における送信アンテナ数4の場合の周波数一時間一空間符号化方法を施した場合における基地局装置の送信信号のフレーム構成の一例を示す図である。

なお、図25から図27の説明において、送信信号Aの符号化信号を a1~a4、 15 送信信号Bの符号化信号を b1~b4、送信信号Cの符号化信号を c1~c4、送信 信号Dの符号化信号を d1~d4 で表す。

送信アンテナ数4の場合、基地局装置は、システム全体の受信電界強度と平. 均実効受信電界強度との差分Xに基づいて、図25から図27に示した符号化 方法のいずれかを選択する。

20 これにより、例えば、図22の送信信号Aのサブキャリアの受信電界強度が落ち込んでいた場合、送信信号Aの受信品質が劣化してしまい、 S_1 、 S_2 、 S_8 の 受信品質が劣化してしまうことになる。この問題を解決するために、図23、 図26に示すように周波数軸上に符号化する。これにより、例えば、送信信号 Aの情報 a1を送信しているサブキャリアの受信電界強度が落ち込んでいても、 a2、a3、a4を送信しているサブキャリアの受信電界強度が落ち込んでいなければ S_1 、 S_2 、 S_3 の受信品質の劣化を抑えることができる。

また、OFDM方式などのマルチキャリア方式を用いた場合、図24、図2

15

20

25

7に示すように、周波数一時間一空間符号化を行うことができる。これにより、送信信号ベクトル間の直交性、または擬直交性が受信装置で確保することができる。直交性、擬直交性を確保するためには、チャネルの相関性を高めるため、できるだけ、時間軸、周波数軸上に送信信号ベクトルの広がりを抑えた方がよい。例えば、図22のように、時間軸上にのみ並べると、時間軸上に送信信号ベクトルが広がってしまい、また、図23のように周波数軸上にのみ並べると、周波数軸上に送信信号ベクトルが広がってしまい、直交性、擬直交性を確保することが難しい。そこで、より直交性、擬直交性を確保するためには、図24、図27のように周波数一時間軸方向に符号化すればよい。この切り替えについては、例えば、あらかじめ決めた閾値2つに基づき、切り替えればよい。これにより、S1、S2、S3の受信品質を確保することができる。

このように、送受信双方に複数アンテナを用いて無線通信を行うシステムに おいて、システム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて通信方 法を切替える、あるいは、符号化方法を変更することにより、チャネル間の相 対的な関係を考慮して制御することができるので、受信品質を向上させること ができる。

ここで、平均実効受信電界強度とシステム全体の受信電界強度の差が大きい ということは、固有値の差が大きく、チャネル行列においてベクトルの相関が 高いことを意味している。このようにチャネル間の相関が高い場合、多重され た信号を分離、復調することは信号電力の有効利用という点から見て、効率が 悪い。

そこで、本実施の形態において、符号化部1801が、符号化通信の際、図20に示したフレーム構成の代わりに、図28に示すように、送信信号A、Bを同一のデータシンボル2801とするフレーム構成とする。これにより、相関が高いチャネルを用いて信号を送信することになり、パスダイバーシチ効果が得られ、信号電力を有効に活用でき、所望の受信品質を確保することができる。このとき、図15の時間3、4のように一本のアンテナからのみ送信する

20

ことも可能であり、この場合パスダイバーシチ効果は得られないものの、信号 電力を有効に利用できることには変わりない。

ただし、この場合、送信信号A、Bにて異なるデータシンボルを送信する場合に比べて、伝送レートが半分となってしまう。そこで、信号電力が高いことを利用し、例えば、送信信号の変調方法を変更して変調多値数を上げる、または、符号化率Rを上げることで、送信信号の伝送レートを下げることなく送信することができる。

なお、本実施の形態では、符号化方法として時空間符号を用いて説明したが、 本発明はこれに限らず、畳み込み符号やターボ符号、LDPC (Low Density 10 Parity Check) 符号等、他の符号化方法においても同様に実施することができ る。

なお、実施の形態9は、実施の形態1、3、5、7と組み合わせることができる。

(実施の形態10)

15 実施の形態10では、シングルキャリア通信において、システム全体の受信 電界強度及び実効受信電界強度に基づいて、MIMO通信と符号化通信とを切 替える場合について説明する。

図29は、実施の形態10に係る基地局装置の構成を示すブロック図である。 なお、図29に示す基地局装置2900において、図8に示した基地局装置8 00と共通する構成部分には、図8と同一符号を付して説明を省略する。

図29に示す基地局装置2900は、図8に示した基地局装置800に対して、変調方法制御部155を削除し、符号化方法制御部2951及び符号化部2901を追加した構成を採る。

分離部 1 5 4 は、第 1 及び第 2 情報シンボルを符号化方法制御部 2 9 5 1 に 25 出力する。

符号化方法制御部2951は、第1及び第2情報シンボルを入力し、第1情報シンボルからシステム全体の受信電界強度を読み取り、第2情報シンボルか

ら平均実効受信電界強度の値を読み取る。そして、符号化方法制御部2951 は、これらの値に基づいてMIMO通信を行うか符号化通信を行うかを決定す る。具体的には、符号化方法制御部2951は、システム全体の受信電界強度 と平均実効受信電界強度との差分Xを求め、差分Xが所定の閾値よりも小さい 場合にはMIMO通信を行い、差分Xが所定の閾値以上の場合には符号化通信 を行うと決定する。そして、符号化方法制御部2951は、決定した通信方法 を指示する通信方法指示信号を符号化部2901に出力する。

フレーム構成部101-1、101-2は、それぞれ、送信ディジタルデータを入力し、送信ディジタルデータにチャネル推定シンボル、ガードシンボル10 を挿入して送信ディジタル信号を生成し、これを符号化部2901に出力する。符号化部2901は、送信ディジタル信号を入力し、符号化方法制御部2951からの通信方法指示信号によって符号化通信を指示された場合には符号化処理を行い、符号化された送信ディジタル信号を変調部801-1、801-2に出力する。一方、符号化部2901は、送信ディジタル信号を入力し、符号化方法制御部2951からの通信方法指示信号によってMIMO通信を指示された場合には符号化処理を行わず、送信ディジタル信号を変調部801-1、801-2に出力する。

本実施の形態の通信端末装置は、実施の形態2で説明した図9の通信端末装置900と構成が同一であり、信号処理部206の処理内容のみが異なる。

20 通信端末装置の信号処理部206は、符号化通信時に、例えば、式(2)の チャネル行列の逆行列を計算し、式(2)の両辺に左側から逆行列を乗算する ことにより復号化し、送信信号を復調する。

このように、送受信双方に複数アンテナを用いて無線通信を行うシステムに おいてシステム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて符号化方 法の変更を行うことにより、チャネル間の相対的な関係を考慮して制御することができるので、受信品質を向上させることができる。

なお、実施の形態10は、実施の形態2、4、6、8と組み合わせることが

できる。

5

10

15

20

また、上記各実施の形態では、基地局装置が複数の送信アンテナから信号を 送信し、通信端末装置が複数の受信アンテナで信号を受信する場合について説 明したが、本発明は、基地局装置と通信端末装置が逆の場合も成立する。

また、上記各実施の形態では、通信端末装置から基地局装置に第1及び第2 情報シンボルを送信し、基地局装置が第1及び第2情報シンボルに基づいて変 調方法等のパラメータを制御する場合について説明したが、本発明は、通信端 末装置がフレーム構成部にて第1及び第2情報シンボルに基づいて基地局装置 の変調方法等を決定し、決定した変調方法等を示す情報を基地局装置に送信す る場合も成立する。

また、本発明は、通信端末装置が、平均実効受信電界強度とシステム全体の受信電界強度を予めレベル判定し、判定結果を基地局装置に送信することもできる。例えば、図30に示すように、レベルを「0」から「3」の4段階に分け、通信端末装置が、平均実効受信電界強度とシステム全体の受信電界強度がどのレベルにあるかを判定し、判定結果を第1及び第2情報シンボルとして基地局装置に送信する。基地局装置は、平均実効受信電界強度とシステム全体の受信電界強度がそれぞれどのレベルにあるかに基づいて変調方法等のパラメータを制御する。これにより、第1及び第2情報シンボルのビット数を削減することができるので、伝送効率の向上を図ることができる。例えば、レベルが4段階の場合、第1及び第2情報シンボルは2ビットで表現することができる。

また、本発明は、実効受信電界強度に加え、マルチパスの状況、ドップラー 周波数、干渉波電力等、他の要素も考慮して変調方法等を決定することもでき る。

(実施の形態11)

25 実施の形態11では、MIMOを用いたマルチキャリア通信において、システム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて送信アンテナを切替える場合について説明する。

図31は、実施の形態11に係る基地局装置の構成を示すブロック図である。 なお、図31に示す基地局装置3100において、図10に示した基地局装置 1000と共通する構成部分には、図10と同一符号を付して説明を省略する。

図31に示す基地局装置3100は、図10に示した基地局装置1000に 5 対して、アンテナ制御部3151、フレーム構成部3101-1、3101-2の機能が、アンテナ制御部1051、フレーム構成部101-1、101-2と異なる。

フレーム構成部3101-1、3101-2は、それぞれ、アンテナ制御部 3151が決定した送信アンテナを示すアンテナ識別情報シンボルを生成し、

10 送信ディジタルデータを入力し、送信ディジタルデータにチャネル推定シンボル、ガードシンボル、アンテナ識別情報シンボルを挿入して送信ディジタル信号を生成し、これをS/P部102-1、102-2に出力する。

図32は、基地局装置3100の送信信号のフレーム構成の一例を示す図である。図32において、送信信号Aは、チャネル推定シンボル301、ガードシンボル302、アンテナ識別情報シンボル3201、データシンボル303の順でフレームが構成される。一方、送信信号Bは、ガードシンボル351、チャネル推定シンボル352、アンテナ識別情報シンボル3251、データシンボル353の順でフレームが構成される。

本実施の形態の通信端末装置は、実施の形態1で説明した図2の通信端末装 20 置200と構成が同一であり、データ分離部204-1、204-2、フレーム構成部254の処理内容のみが異なる。データ分離部204-1、204-2は、アンテナ識別情報をフレーム構成部254に出力し、フレーム構成部254は、第1及び第2情報シンボル、アンテナ識別情報を送信ディジタルデータに挿入して送信ディジタル信号を生成する。

25 図33は、本実施の形態に係る通信端末装置の送信信号のフレーム構成の一 例を示す図である。図33において、送信信号は、第1情報シンボル501、 第2情報シンボル502、アンテナ識別情報シンボル3301、データシンボ WO 2004/049596

5

ル503の順でフレームが構成される。

図31の分離部154は、受信ディジタル信号をデータシンボル(受信ディジタルデータ)、第1情報シンボル、第2情報シンボル、アンテナ識別情報シンボルに分離し、第1及び第2情報シンボル、アンテナ識別情報シンボルをアンテナ制御部3151に出力する。

アンテナ制御部3151は、第1及び第2情報シンボル、アンテナ識別情報シンボルを入力し、第1情報シンボルからシステム全体の受信電界強度を読み取り、第2情報シンボルから平均実効受信電界強度の値を読み取る。そして、アンテナ制御部3151は、これらの値に基づいて送信アンテナを切替えるか10 否かを判定し、送信アンテナを決定する。具体的には、アンテナ制御部3151は、システム全体の受信電界強度と平均実効受信電界強度との差分Xを求め、差分Xが所定の閾値よりも小さい場合には送信アンテナの切替えを行わず、差分Xが所定の閾値以上の場合には送信アンテナの切替えを行うと判定する。そして、アンテナ制御部3151は、決定した送信アンテナを指示する送信アンテナ指示信号をアンテナ選択部1001、フレーム構成部3101-1、3101-2に出力する。

ここで、アンテナ制御部3151は、送信アンテナの切替えを行った後、切替えた後の送信アンテナを示すアンテナ識別情報シンボルを入力するまでは、 差分Xが所定の閾値以上の場合であっても送信アンテナの切替えを行わない。

20 これにより、無意味なアンテナ切替えを防ぐことができ、通信端末装置が受信 電界強度を有効に活用することができる。

なお、本発明において、基地局装置の送信信号のフレーム構成は図32に示したものに限られない。例えば、図34に示すフレーム構成により信号を送信しても良い。図34では、送信アンテナ105-1から送信する信号のフレー 25 ムを、チャネル推定シンボル3401、ガードシンボル3402、ガードシンボル3403、データシンボル3404の順で構成する。また、送信アンテナ105-2から送信する信号のフレームを、ガードシンボル3421、チャネ

ル推定シンボル3422、ガードシンボル3423、データシンボル3424 の順で構成する。また、送信アンテナ105-3から送信する信号のフレーム を、ガードシンボル3441、ガードシンボル3442、チャネル推定シンボ ル3443、データシンボル3444の順で構成する。

図34の場合、送信アンテナの組はG1 (105-1, 105-2)、G2 5 (105-2, 105-3)、G3 (105-3, 105-1) の3通りとな る。通信端末装置で、この順番(G1、G2、G3)にチャネル推定シンボル を受信し、これらチャネル推定シンボルに基づき、平均実効受信電界強度、シ ステム全体の受信電界強度を計算し、順番を変更せずに基地局装置に信号を送 り返す。基地局装置のアンテナ決定部では、送り返された平均実効受信電界強 10 度、システム全体の受信電界強度を用いて、送り返された順番を変えずに比較 することにより、3通りのアンテナの組のうち、受信信号の受信品質を最も良 好にする組を判定することができる。

また、本発明では、図35に示すフレーム構成により信号を送信しても良い。 図35では、送信アンテナ105-1から送信する信号のフレームを、チャネ 15 ル推定シンボル3501、3502、3503、3504、ガードシンボル3 505、3506、データシンボル3507の順で構成する。また、送信アン テナ105-2から送信する信号のフレームを、チャネル推定シンボル352 1、3522、ガードシンボル3523、3524、チャネル推定シンボル3 525、3526、データシンボル3527の順で構成する。また、送信アン 20 テナ105-3から送信する信号のフレームを、ガードシンボル3541、3 542、チャネル推定シンボル3543、3544、3545、3546、デ ータシンボル3547の順で構成する。図35は、3つの送信アンテナのうち の 2 つにおいて直交する信号を送信する方法を示す。例えば、(1,1)、(1,-1)という2つの信号は直交関係を満たしている。直交する信号は、これを

25 受信する通信端末装置において分離することができる。

以上の構成において、チャネル推定シンボル、ガードシンボルは、チャネル

の分離が可能であり、受信装置において受信した変調信号が送信された送信ア ンテナの組、あるいは、送信した順番がわかる構成であればよく、例えば順番 を入れ替えてもよい。

このようにして、送信信号の識別情報としてチャネル推定シンボルを用いる ことで、アンテナ識別情報、チャネル番号情報を送信フレームに構成すること なく、送信アンテナを切り替えることができる。

(実施の形態12)

10

25

実施の形態12では、MIMOを用いたシングルキャリア通信において、システム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて送信アンテナを切替える場合について説明する。

図36は、実施の形態12に係る基地局装置の構成を示すブロック図である。 なお、図36に示す基地局装置3600において、図11に示した基地局装置 1100と共通する構成部分には、図11と同一符号を付して説明を省略する。

図36に示す基地局装置3600は、図11に示した基地局装置1100に 対して、アンテナ制御部3651、フレーム構成部3601-1、3601-2の機能が、アンテナ制御部1151、フレーム構成部101-1、101-2と異なる。

フレーム構成部3601-1、3601-2は、それぞれ、アンテナ制御部 3651が決定した送信アンテナを示すアンテナ識別情報シンボルを生成し、

20 送信ディジタルデータを入力し、送信ディジタルデータにチャネル推定シンボル、ガードシンボル、アンテナ識別情報シンボルを挿入して送信ディジタル信号を生成し、これを変調部801-1、801-2に出力する。

本実施の形態の通信端末装置は、実施の形態1で説明した図2の通信端末装置200と構成が同一であり、データ分離部204-1、204-2、フレーム構成部254の処理内容のみが異なる。データ分離部204-1、204-2は、アンテナ識別情報をフレーム構成部254に出力し、フレーム構成部254は、第1及び第2情報シンボル、アンテナ識別情報を送信ディジタルデー

20

25

タに挿入して送信ディジタル信号を生成する。

図36の分離部154は、受信ディジタル信号をデータシンボル(受信ディジタルデータ)、第1情報シンボル、第2情報シンボル、アンテナ識別情報シンボルに分離し、第1及び第2情報シンボル、アンテナ識別情報シンボルをアンテナ制御部3651に出力する。

アンテナ制御部3651は、第1及び第2情報シンボル、アンテナ識別情報シンボルを入力し、第1情報シンボルからシステム全体の受信電界強度を読み取り、第2情報シンボルから平均実効受信電界強度の値を読み取る。そして、アンテナ制御部3651は、これらの値に基づいて送信アンテナを切替えるか10 否かを判定し、送信アンテナを決定する。具体的には、アンテナ制御部3651は、システム全体の受信電界強度と平均実効受信電界強度との差分Xを求め、差分Xが所定の閾値よりも小さい場合には送信アンテナの切替えを行わず、差分Xが所定の閾値以上の場合には送信アンテナの切替えを行うと判定する。そして、アンテナ制御部3651は、決定した送信アンテナを指示する送信アンテナ指示信号をアンテナ選択部1001、フレーム構成部3601-1、3601-2に出力する。

ここで、アンテナ制御部3651は、送信アンテナの切替えを行った後、切替えた後の送信アンテナを示すアンテナ識別情報シンボルを入力するまでは、 差分Xが所定の閾値以上の場合であっても送信アンテナの切替えを行わない。 これにより、無意味なアンテナ切替えを防ぐことができ、通信端末装置が受信電界強度を有効に活用することができる。

(実施の形態13)

実施の形態13では、マルチキャリア通信において、受信装置がシステム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいてアンテナ特性を変更する場合について説明する。

図37は、実施の形態13に係る送信装置の構成を示すブロック図である。 図37において、送信装置3700は、フレーム構成部3701-1、370

15

20

25

1-2と、符号化部3702と、S/P部3703-1、3703-2と、I DFT部3704-1、3704-2と、無線部3705-1、3705-2 と、送信アンテナ3706-1、3706-2とを有する。

フレーム構成部3701-1、3701-2は、それぞれ、送信ディジタル データを入力し、送信ディジタルデータにチャネル推定シンボル、ガードシン ボルを挿入して送信ディジタル信号を生成し、これを符号化部3702に出力 する。

符号化部3702は、送信ディジタル信号を入力し、符号化処理を行い、符号化された送信ディジタル信号をS/P部3703-1、3703-2に出力する。

IDFT部3704-1は、並列化された変調信号を入力し、IDFT変換処理を行って送信ベースバンド信号を生成し、これを無線部3705-1に出力する。IDFT部3704-2は、並列化された変調信号を入力し、IDFT変換処理を行って送信ベースバンド信号を生成し、これを無線部3705-2に出力する。

無線部3705-1は、送信ベースバンド信号を入力し、これをアップコンバートして送信信号Aを生成し、これを送信アンテナ3706-1から無線送信する。無線部3705-2は、送信ベースバンド信号を入力し、これをアップコンバートして送信信号Bを生成し、これを送信アンテナ3706-2から無線送信する。

以上が、本実施の形態に係る送信装置3700の各構成の説明である。 基地局装置3700の送信信号のフレーム構成は、上記図20に示したもの

25

と同一である。

次に、図37に示した送信装置と無線通信を行う本実施の形態に係る受信装置の構成について、図38のプロック図を用いて説明する。図38において、受信装置3800は、受信アンテナ3801-1、3801-2と、アンテナ特性変更部3802-1、3802-2と、無線部3803-1、3803-2と、DFT部3804-1、3804-2と、データ分離部3805-1、3805-2と、チャネル推定部3806-1~3806-4と、信号処理部3807と、固有値計算部3808と、電界強度推定部3809と、実効電界強度計算部3810と、アンテナ特性判定部3811とを有する。

アンテナ特性変更部3802-1は、アンテナ特性判定部3811にてアンテナ特性を変更する必要があると判定された場合に受信アンテナ3801-1のアンテナ特性を変更し、受信アンテナ3801-1に受信された信号を無線部3803-1に出力する。アンテナ特性変更部3802-2は、アンテナ特性定部3811にてアンテナ特性を変更する必要があると判定された場合に受信アンテナ3801-2のアンテナ特性を変更し、受信アンテナ3801-2に受信された信号を無線部3803-2に出力する。なお、アンテナ特性として、指向性、偏波、アンテナの設置場所などが考えられる。

無線部3803-1は、受信信号を入力し、これをダウンコンバートして受信ベースバンド信号を生成し、これをDFT部3804-1に出力する。無線部3803-2は、受信信号を入力し、これをダウンコンバートして受信ベースバンド信号を生成し、これをDFT部3804-2に出力する。

DFT部3804-1は、受信ベースバンド信号を入力し、これに対してDFT変換処理を行ってデータ分離部3805-1に出力する。DFT部3804-2は、受信ベースバンド信号を入力し、これに対してDFT変換処理を行ってデータ分離部3805-2に出力する。

データ分離部 3805-1 は、受信アンテナ 3801-1 に受信されてD F T 変換処理された受信ベースバンド信号を送信信号A のチャネル推定シンボル、



10

15

20

送信信号Bのチャネル推定シンボル及びデータシンボルに分離し、送信信号Aのチャネル推定シンボルをチャネル推定部3806-1に出力し、送信信号Bのチャネル推定シンボルをチャネル推定部3806-2に出力し、データシンボルを信号処理部3807に出力する。データ分離部3805-2は、受信アンテナ3801-2に受信されてDFT変換処理された受信ベースバンド信号を送信信号Aのチャネル推定シンボル、送信信号Bのチャネル推定シンボル及びデータシンボルに分離し、送信信号Aのチャネル推定シンボルをチャネル推定部3806-3に出力し、送信信号Bのチャネル推定シンボルをチャネル推定部3806-4に出力し、データシンボルを信号処理部3807に出力する。

チャネル推定部3806-1は、受信アンテナ3801-1に受信された送信信号Aのチャネル推定シンボルを入力し、送信信号Aのチャネル推定を行い、チャネル推定値を信号処理部3807及び固有値計算部3808に出力する。チャネル推定部3806-2は、受信アンテナ3801-1に受信された送信信号Bのチャネル推定シンボルを入力し、送信信号Bのチャネル推定を行い、チャネル推定値を信号処理部3807及び固有値計算部3808に出力する。チャネル推定部3806-3は、受信アンテナ3801-2に受信された送信信号Aのチャネル推定シンボルを入力し、送信信号Aのチャネル推定を行い、チャネル推定を行り、送信信号Aのチャネル推定を行い、チャネル推定値を信号処理部3807及び固有値計算部3808に出力する。チャネル推定値を信号処理部3807及び固有値計算部3808に出力する。チャネル推定部3806-4は、受信アンテナ3801-2に受信された送信信号Bのチャネル推定シンボルを入力し、送信信号Bのチャネル推定を行い、

信号処理部 3807は、例えば、上記式(2)のチャネル行列の逆行列を計算し、式(2)の両辺に左側から逆行列を乗算することにより復号化し、送信信号 S_1 、 S_2 を復調する。

チャネル推定値を信号処理部3807及び固有値計算部3808に出力する。

25 ここで、信号処理部3807は、必ずしもアンテナ3801-1、3801 -2双方からのデータを用いる必要はなく、どちらか一方からのデータのみで S₁、S₂を復調することができる。なお、双方のデータを用いた場合には、ダイ

20

25

バーシチゲインを得ることにより受信品質の向上を図ることができる。

固有値計算部3808は、送信信号A、Bのチャネル推定値を入力し、各チャネル推定値により形成される行列に対応する固有値を計算し、固有値を実効電界強度計算部3810に出力する。

5 電界強度推定部3809は、DFT変換処理された受信ベースバンド信号を 入力し、各受信ベースバンド信号の振幅の2乗である受信電界強度を推定し、 推定した受信電界強度を加算して平均化することでシステム全体の受信電界強 度を求める。そして、電界強度推定部3809は、各受信ベースバンド信号に 対応する受信電界強度を実効電界強度計算部3810に出力し、システム全体 の受信電界強度をアンテナ特性判定部3811に出力する。

実効電界強度計算部3810は、各受信ベースバンド信号に対応する受信電 界強度及び固有値を入力し、各受信電界強度に固有値の最小パワーを乗算して 実効受信電界強度を求め、実効受信電界強度を平均化して平均実効受信電界強 度を求め、平均実効受信電界強度をアンテナ特性判定部3811に出力する。

アンテナ特性判定部3811は、平均実効受信電界強度とシステム全体の受信電界強度の差分Xが所定の閾値より大きい場合に受信アンテナの特性を変更する必要があると判定する。そして、アンテナ特性判定部3811は、判定結果をアンテナ特性変更部3802-1、3802-2に出力する。

なお、アンテナ特性判定部3811は、固有値に基づいてアンテナ特性を変 更するか否かを判定しても良い。この場合、例えば、アンテナ特性判定部38 11は、各サブキャリアの固有値を計算し、各固有値の最大値同士、最小値同 士を加算し、加算した最大値と最小値の差を求め、その差が所定の閾値より大 きい場合はチャネルの相関が高くなっており、多重された信号を分離、復調す ることが困難で受信特性が劣化するため、受信アンテナの特性を変更する必要 があると判定する。

以上が、本実施の形態に係る受信装置3800の各構成の説明である。 このように、送受信双方に複数アンテナを用いて無線通信を行うシステムに

20

25

おいてシステム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づき、必要に応じて受信アンテナの特性を変更することにより、所望の受信品質を確保することができる。

なお、本実施の形態をシングルキャリアに適用する場合、図37に示した送信装置3700において、S/P部3703-1、3703-2をそれぞれ変調部に置き換え、IDFT部3704-1、3704-2をそれぞれ拡散部に置き換える。また、図38に示した受信装置3800において、DFT部3804-1、3804-2をそれぞれ逆拡散部に置き換える。

(実施の形態14)

10 実施の形態 1 4 では、M I MOを用いたマルチキャリア通信において、受信 装置がシステム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいてアンテナ 特性を変更する場合について説明する。

図39は、実施の形態14に係る送信装置の構成を示すブロック図である。 図39において、送信装置3900は、フレーム構成部3901-1、390 15 1-2と、S/P部3902-1、3902-2と、IDFT部3903-1、 3903-2と、無線部3904-1、3904-2と、送信アンテナ390 5-1、3905-2とを有する。

フレーム構成部3901-1、3901-2は、それぞれ、送信ディジタルデータを入力し、送信ディジタルデータにチャネル推定シンボル、ガードシンボルを挿入して送信ディジタル信号を生成し、これをS/P部3902-1、3902-2に出力する。

S/P部3902-1は、符号化された送信ディジタル信号を入力し、直並列変換処理を行い、変調処理を行い、並列化された変調信号をIDFT部3903-1に出力する。S/P部3902-2は、送信ディジタル信号を入力し、直並列変換処理を行い、変調処理を行い、並列化された変調信号をIDFT部3903-2に出力する。

IDFT部3903-1は、並列化された変調信号を入力し、IDFT変換

処理を行って送信ベースバンド信号を生成し、これを無線部3904-1に出力する。IDFT部3903-2は、並列化された変調信号を入力し、IDFT変換処理を行って送信ベースバンド信号を生成し、これを無線部3904-2に出力する。

5 無線部3904-1は、送信ベースバンド信号を入力し、これをアップコンバートして送信信号Aを生成し、これを送信アンテナ3905-1から無線送信する。無線部3904-2は、送信ベースバンド信号を入力し、これをアップコンバートして送信信号Bを生成し、これを送信アンテナ3905-2から無線送信する。

10 以上が本実施の形態に係る送信装置3900の各構成の説明である。

基地局装置3900の送信信号のフレーム構成は、上記図3に示したものと 同一である。

次に、図39に示した送信装置と無線通信を行う本実施の形態に係る受信装置の構成について、図40のブロック図を用いて説明する。図40において、

受信装置4000は、受信アンテナ4001-1、4001-2と、アンテナ特性変更部4002-1、4002-2と、無線部4003-1、4003-2と、DFT部4004-1、4004-2と、データ分離部4005-1、4005-2と、チャネル推定部4006-1~4006-4と、信号処理部4007と、固有値計算部4008と、電界強度推定部4009と、実効電界
 強度計算部4010と、アンテナ特性判定部4011とを有する。

アンテナ特性変更部4002-1は、アンテナ特性判定部4011にてアンテナ特性を変更する必要があると判定された場合に受信アンテナ4001-1のアンテナ特性を変更し、受信アンテナ4001-1に受信された信号を無線部4003-1に出力する。アンテナ特性変更部4002-2は、アンテナ特性を変更する必要があると判定された場合に受信アンテナ4001-2のアンテナ特性を変更し、受信アンテナ4001-2に受信された信号を無線部4003-2に出力する。

無線部4003-1は、受信信号を入力し、これをダウンコンバートして受信ベースバンド信号を生成し、これをDFT部4004-1に出力する。無線部4003-2は、受信信号を入力し、これをダウンコンバートして受信ベースバンド信号を生成し、これをDFT部4004-2に出力する。

5 DFT部4004-1は、受信ベースバンド信号を入力し、これに対してDFT変換処理を行ってデータ分離部4005-1に出力する。DFT部4004-2は、受信ベースバンド信号を入力し、これに対してDFT変換処理を行ってデータ分離部4005-2に出力する。

データ分離部4005-1は、受信アンテナ4001-1に受信されDFT 変換処理された受信ベースバンド信号を送信信号Aのチャネル推定シンボル、 送信信号Bのチャネル推定シンボル及びデータシンボルに分離し、送信信号A のチャネル推定シンボルをチャネル推定部4006-1に出力し、送信信号B のチャネル推定シンボルをチャネル推定部4006-2に出力し、データシンボルを信号処理部4007に出力する。データ分離部4005-2は、受信アンテナ4001-2に受信されDFT変換処理された受信ベースバンド信号を送信信号Aのチャネル推定シンボル、送信信号Bのチャネル推定シンボル及びデータシンボルに分離し、送信信号Aのチャネル推定シンボルをチャネル推定部4006-3に出力し、送信信号Bのチャネル推定シンボルをチャネル推定部4006-4に出力し、データシンボルを信号処理部4007に出力する。

20 チャネル推定部4006-1は、受信アンテナ4001-1に受信された送信信号Aのチャネル推定シンボルを入力し、送信信号Aのチャネル推定を行い、チャネル推定値を信号処理部4007及び固有値計算部4008に出力する。チャネル推定部4006-2は、受信アンテナ4001-1に受信された送信信号Bのチャネル推定シンボルを入力し、送信信号Bのチャネル推定を行い、

25 チャネル推定値を信号処理部4007及び固有値計算部4008に出力する。 チャネル推定部4006-3は、受信アンテナ4001-2に受信された送信 信号Aのチャネル推定シンボルを入力し、送信信号Aのチャネル推定を行い、 チャネル推定値を信号処理部4007及び固有値計算部4008に出力する。 チャネル推定部4006-4は、受信アンテナ4001-2に受信された送信 信号Bのチャネル推定シンボルを入力し、送信信号Bのチャネル推定を行い、 チャネル推定値を信号処理部4007及び固有値計算部4008に出力する。

5 信号処理部4007は、チャネル推定値を用いてデータシンボルを復調し、 受信ディジタルデータを生成する。

固有値計算部4008は、送信信号A、Bのチャネル推定値を入力し、各チャネル推定値により形成される行列に対応する固有値を計算し、固有値を実効電界強度計算部4010に出力する。

10 電界強度推定部4009は、DFT変換処理された受信ベースバンド信号を 入力し、各受信ベースバンド信号の振幅の2乗である受信電界強度を推定し、 推定した受信電界強度を加算して平均化することでシステム全体の受信電界強 度を求める。そして、電界強度推定部4009は、各受信ベースバンド信号に 対応する受信電界強度を実効電界強度計算部4010に出力し、システム全体 の受信電界強度をアンテナ特性判定部4011に出力する。

実効電界強度計算部4010は、各受信ベースバンド信号に対応する受信電界強度及び固有値を入力し、各受信電界強度に固有値の最小パワーを乗算して 実効受信電界強度を求め、実効受信電界強度を平均化して平均実効受信電界強度を求め、平均実効受信電界強度をアンテナ特性判定部4011に出力する。

20 アンテナ特性判定部4011は、平均実効受信電界強度とシステム全体の受信電界強度の差分Xが所定の閾値より大きい場合に受信アンテナの特性を変更する必要があると判定する。そして、アンテナ特性判定部4011は、判定結果をアンテナ特性変更部4002-1、4002-2に出力する。

なお、アンテナ特性判定部4011は、固有値に基づいてアンテナ特性を変 25 更するか否かを判定しても良い。この場合、例えば、アンテナ特性判定部40 11は、各サブキャリアの固有値を計算し、各固有値の最大値同士、最小値同 士を加算し、加算した最大値と最小値の差を求め、その差が所定の閾値より大 きい場合はチャネルの相関が高くなっており、多重された信号を分離、復調することが困難で受信特性が劣化するため、受信アンテナの特性を変更する必要があると判定する。

以上が、本実施の形態に係る受信装置4000の各構成の説明である。

5 このように、送受信双方に複数アンテナを用いて無線通信を行うシステムに おいてシステム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づき、必要に応 じて受信アンテナの特性を変更することにより、所望の受信品質を確保するこ とができる。

なお、本実施の形態をシングルキャリアに適用する場合、図39に示した送 10 信装置3900において、S/P部3902-1、3902-2をそれぞれ変 調部に置き換え、IDFT部3903-1、3903-2をそれぞれ拡散部に 置き換える。また、図40に示した受信装置4000において、DFT部40 04-1、4004-2をそれぞれ逆拡散部に置き換える。

(実施の形態15)

25

15 実施の形態15では、マルチキャリア通信において、受信装置がシステム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて受信アンテナを切替える場合について説明する。なお、本実施の形態の送信装置の構成は、実施の形態13で説明した図37の送信装置3700と同一であるので説明を省略する。

図41は、実施の形態15に係る受信装置の構成を示すブロック図である。

20 なお、図41に示す受信装置4100において、図38に示した受信装置38 00と共通する構成部分には、図38と同一符号を付して説明を省略する。

図41に示す受信装置4100は、図38に示した受信装置3800に対して、アンテナ特性変更部3802-1、3802-2及びアンテナ特性判定部3811を削除し、アンテナ選択部4101-1、4101-2及びアンテナ制御部4102を追加した構成を採る。また、図41に示す受信装置4100は、複数の受信アンテナ3801-1~3801-6を有する。

アンテナ制御部4102は、平均実効受信電界強度とシステム全体の受信電

25

界強度の差分Xが所定の閾値より大きい場合に受信アンテナを切替える必要があると判定する。そして、アンテナ制御部4102は、判定結果をアンテナ選択部4101-1、4101-2に出力する。

なお、アンテナ制御部4102は、固有値に基づいて受信アンテナを選択しても良い。この場合、例えば、アンテナ制御部4102は、各サブキャリアの固有値を計算し、各固有値の最大値同士、最小値同士を加算し、加算した最大値と最小値の差を求め、その差が所定の閾値より大きい場合はチャネルの相関が高くなっており、多重された信号を分離、復調することが困難で受信特性が劣化するため、受信アンテナを切替える必要があると判定する。

アンテナ選択部4101-1は、受信アンテナ3801-1~3801-3の中から受信アンテナを選択し、選択したアンテナに受信された信号を無線部3803-1に出力する。アンテナ選択部4101-2は、受信アンテナ3801-4~3801-6の中から受信アンテナを選択し、選択したアンテナに受信された信号を無線部3803-2に出力する。また、アンテナ選択部4101-1、4101-2は、アンテナ制御部4102にて受信アンテナを切替える必要があると判定された場合に受信アンテナを切替える。なお、受信アンテナを切替えるの方法として、受信電界強度が最も大きい受信アンテナを選択する方法が考えられる。

このように、送受信双方に複数アンテナを用いて無線通信を行うシステムに 20 おいてシステム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づき、必要に応 じて受信アンテナを切替えることにより、所望の受信品質を確保することがで きる。

なお、本実施の形態では、選択した受信アンテナに受信された信号をダウンコンバートして受信ベースバンド信号を生成する場合について説明したが、本発明はこれに限られず、各受信アンテナに受信された信号をそれぞれダウンコンバートして受信ベースバンド信号を生成し、その中から選択しても良い。

また、本実施の形態をシングルキャリアに適用する場合、図37に示した送

25

信装置 3700において、S/P部 3703-1、3703-2をそれぞれ変調部に置き換え、IDFT部 3704-1、3704-2をそれぞれ拡散部に置き換える。また、図41に示した受信装置 4100において、DFT部 3804-2をそれぞれ逆拡散部に置き換える。

5 (実施の形態16)

実施の形態16では、MIMOを用いたマルチキャリア通信において、受信装置がシステム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて受信アンテナを切替える場合について説明する。なお、本実施の形態の送信装置の構成は、実施の形態14で説明した図39の送信装置3900と同一であるので説明を省略する。

図42は、実施の形態16に係る受信装置の構成を示すブロック図である。 なお、図42に示す受信装置4200において、図40に示した受信装置40 00と共通する構成部分には、図40と同一符号を付して説明を省略する。

図42に示す受信装置4200は、図40に示した受信装置4000に対して、アンテナ特性変更部4002-1、4002-2及びアンテナ特性判定部4011を削除し、アンテナ選択部4201-1、4201-2及びアンテナ制御部4202を追加した構成を採る。また、図42に示す受信装置4200は、複数の受信アンテナ4001-1~4001-6を有する。

アンテナ制御部4202は、平均実効受信電界強度とシステム全体の受信電 20 界強度の差分Xが所定の閾値より大きい場合に受信アンテナを切替える必要が あると判定する。そして、アンテナ制御部4202は、判定結果をアンテナ選 択部4201-1、4201-2に出力する。

なお、アンテナ制御部4202は、固有値に基づいて受信アンテナを選択しても良い。この場合、例えば、アンテナ制御部4202は、各サブキャリアの固有値を計算し、各固有値の最大値同士、最小値同士を加算し、加算した最大値と最小値の差を求め、その差が所定の閾値より大きい場合はチャネルの相関が高くなっており、多重された信号を分離、復調することが困難で受信特性が

20

劣化するため、受信アンテナを切替える必要があると判定する。

アンテナ選択部4201-1は、受信アンテナ4001-1~4001-3 の中から受信アンテナを選択し、選択したアンテナに受信された信号を無線部4003-1に出力する。アンテナ選択部4201-2は、受信アンテナ40 01-4~4001-6の中から受信アンテナを選択し、選択したアンテナに 受信された信号を無線部4003-2に出力する。また、アンテナ選択部42 01-1、4201-2は、アンテナ制御部4202にて受信アンテナを切替える必要があると判定された場合に受信アンテナを切替える。

このように、送受信双方に複数アンテナを用いて無線通信を行うシステムに 10 おいてシステム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づき、必要に応 じて受信アンテナを切替えることにより、所望の受信品質を確保することがで きる。

なお、本実施の形態では、選択した受信アンテナに受信された信号をダウンコンバートして受信ベースバンド信号を生成する場合について説明したが、本発明はこれに限られず、各受信アンテナに受信された信号をそれぞれダウンコンバートして受信ベースバンド信号を生成し、その中から選択しても良い。

また、本実施の形態をシングルキャリアに適用する場合、図39に示した送信装置3900において、S/P部3902-1、3902-2をそれぞれ変調部に置き換え、IDFT部3903-1、3903-2をそれぞれ拡散部に置き換える。また、図42に示した受信装置4200において、DFT部4004-1、4004-2をそれぞれ逆拡散部に置き換える。

(実施の形態17)

実施の形態17では、MIMOを用いたマルチキャリア通信において、システム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいてアンテナ特性を変更 する場合について説明する。なお、本実施の形態の通信端末装置の構成は、実施の形態1で説明した図2の通信端末装置200と同一であるので説明を省略する。

25

図43は、実施の形態17に係る基地局装置の構成を示すブロック図である。 なお、図43に示す基地局装置4300において、図1に示した基地局装置1 00と共通する構成部分には、図1と同一符号を付して説明を省略する。

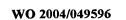
図43に示す基地局装置4300は、図1に示した基地局装置100に対し 5 て、変調方法制御部155を削除し、アンテナ特性判定部4351及びアンテナ特性変更部4301-1、4301-2を追加した構成を採る。

分離部154は、第1及び第2情報シンボルをアンテナ特性判定部4351 に出力する。

アンテナ特性判定部4351は、第1及び第2情報シンボルを入力し、第1 10 情報シンボルからシステム全体の受信電界強度を読み取り、第2情報シンボル から平均実効受信電界強度の値を読み取る。そして、アンテナ特性判定部43 51は、平均実効受信電界強度とシステム全体の受信電界強度の差分Xが所定 の閾値より大きい場合に受信アンテナの特性を変更する必要があると判定する。 そして、アンテナ特性判定部4351は、判定結果を示す制御信号(以下、「ア ンテナ特性判定信号」という)をアンテナ特性変更部4301-1、4301 -2に出力する。

無線部104-1は、送信ベースバンド信号を入力し、これをアップコンバートして送信信号Aを生成し、これをアンテナ特性変更部4301-1に出力する。無線部104-2は、送信ベースバンド信号を入力し、これをアップコンバートして送信信号Bを生成し、これをアンテナ特性変更部4301-2に出力する。

アンテナ特性変更部4301-1は、アンテナ特性判定部4351にてアンテナ特性を変更する必要があると判定された場合に送信アンテナ105-1のアンテナ特性を変更し、送信信号Aを無線送信する。アンテナ特性変更部4301-2は、アンテナ特性判定部4351にてアンテナ特性を変更する必要があると判定された場合に受信アンテナ105-2のアンテナ特性を変更し、送信信号Bを無線送信する。



15

このように、送受信双方に複数アンテナを用いて無線通信を行うシステムに おいてシステム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて、アンテ ナ特性の変更を行うことにより、チャネル間の相対的な関係を考慮して制御す ることができるので、受信品質を向上させることができる。

5 (実施の形態18)

実施の形態18では、MIMOを用いたシングルキャリア通信において、システム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて送信パワーを変更する場合について説明する。なお、本実施の形態の通信端末装置の構成は、実施の形態2で説明した図9の通信端末装置900と同一であるので説明を省略する。

図44は、実施の形態18に係る基地局装置の構成を示すブロック図である。 なお、図44に示す基地局装置4400において、図8に示した基地局装置8 00と共通する構成部分には、図8と同一符号を付して説明を省略する。

図44に示す基地局装置4400は、図8に示した基地局装置800に対して、変調方法制御部155を削除し、アンテナ特性判定部4451及びアンテナ特性変更部4401-1、4401-2を追加した構成を採る。

分離部154は、第1及び第2情報シンボルをアンテナ特性判定部4451 に出力する。

アンテナ特性判定部4451は、第1及び第2情報シンボルを入力し、第1 20 情報シンボルからシステム全体の受信電界強度を読み取り、第2情報シンボル から平均実効受信電界強度の値を読み取る。そして、アンテナ特性判定部44 51は、平均実効受信電界強度とシステム全体の受信電界強度の差分Xが所定 の閾値より大きい場合に受信アンテナの特性を変更する必要があると判定する。 そして、アンテナ特性判定部4451は、判定結果を示すアンテナ特性判定信 5をアンテナ特性変更部4401-1、4401-2に出力する。

無線部104-1は、送信ベースバンド信号を入力し、これをアップコンバートして送信信号Aを生成し、これをアンテナ特性変更部4401-1に出力

20

する。無線部104-2は、送信ベースバンド信号を入力し、これをアップコンバートして送信信号Bを生成し、これをアンテナ特性変更部4401-2に出力する。

アンテナ特性変更部 4401-1 は、アンテナ特性判定部 4451 にてアンテナ特性を変更する必要があると判定された場合に送信アンテナ105-1 のアンテナ特性を変更し、送信信号Aを無線送信する。アンテナ特性変更部 4401-2 は、アンテナ特性判定部 4451 にてアンテナ特性を変更する必要があると判定された場合に受信アンテナ105-2 のアンテナ特性を変更し、送信信号Bを無線送信する。

10 このように、送受信双方に複数アンテナを用いて無線通信を行うシステムにおいてシステム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて、アンテナ特性の変更を行うことにより、チャネル間の相対的な関係を考慮して制御することができるので、受信品質を向上させることができる。

なお、本発明は、送信アンテナの数及び受信アンテナの数に制限がない。ま 15 た、上記各実施の形態ではマルチキャリア方式の例としてOFDM方式を用い て説明し、シングルキャリアの例としてCDMA方式を用いて説明したが、本 発明はこれに限られない。

また、上記各実施の形態では、DFT後の信号、あるいは、逆拡散後の信号から受信電界強度を推定しているが、本発明は受信電界強度の推定方法に制限はない。

また、上記各実施の形態では、平均実効受信電界強度とシステム全体の受信電界強度の差分に基づいてパラメータの制御を行っているが、本発明はこれに限られず、例えば、平均実効受信電界強度とシステム全体の受信電界強度の比等、平均実効受信電界強度を用いる方法でパラメータの制御を行えば良い。

25 また、本発明では、上記各実施の形態では、平均実効受信電界強度とシステム全体の受信電界強度の差分に相当する固有値の差に基づいてパラメータの制御を行っても良い。

以上の説明から明らかなように、本発明によれば、送受信双方に複数アンテナを用いて無線通信を行うシステムにおいてシステム全体の受信電界強度及び実効受信電界強度に基づいて変調方法等のパラメータを制御することにより、チャネル間の相対的な関係を考慮して変調方法等のパラメータを制御することができ、受信品質の向上を図ることができる。

本明細書は、2002年11月26日出願の特願2002-342019、2002年12月5日出願の特願2002-354102、2003年1月16日出願の特願2003-8002、2003年2月19日出願の特願2003-41133及び2003年3月20日出願の特願2003-78037に基づくものである。これらの内容をここに含めておく。

産業上の利用可能性

本発明は、送受信双方に複数アンテナを用いて無線通信を行うシステムの通信装置に用いるに好適である。

10

5

請求の範囲

1. 送信装置と受信装置の双方にて複数アンテナを用いて無線通信を行うシステムの通信方法であって、

システム全体の受信電界強度を推定する推定工程と、

5 復調処理に利用可能な受信電界強度である実効受信電界強度を計算する計算 工程と、

前記システム全体の受信電界強度及び前記実効受信電界強度に基づいて所定 のパラメータを制御する制御工程と、

. 前記送信装置において、決定したパラメータにより処理した信号を送信する 送信工程と、を具備する通信方法。

2. 請求の範囲1記載の通信方法において、

制御工程では、パラメータの制御として変調方法の制御を行い、 送信工程では、決定した変調方法で変調した信号を送信する。

- 3. 請求の範囲1記載の通信方法において、
- 15 制御工程では、パラメータの制御として送信アンテナの選択を行い、 送信工程では、選択した送信アンテナから信号を送信する。
 - 4. 請求の範囲1記載の通信方法において、制御工程では、パラメータの制御として送信パワーの制御を行い、送信工程では、決定した送信パワーに増幅した信号を送信する。
- 20 5. 請求の範囲1記載の通信方法において、

制御工程では、パラメータの制御としてMIMO通信あるいは時空間符号化 通信のいずれかの通信方式の決定を行い、

送信工程では、決定した通信方式により信号を送信する。

- 6. 請求の範囲1記載の通信方法において、
- 25 制御工程では、パラメータの制御として符号化方法の制御を行い、 送信工程では、決定した符号化方法にて符号化した信号を送信する。
 - 7. 請求の範囲1記載の通信方法において、

制御工程では、パラメータの制御としてアンテナ特性の制御を行い、 送信工程では、決定したアンテナ特性にて信号を送信する。

8. 請求の範囲1記載の通信方法において、

計算工程では、チャネル推定値により形成されるチャネル行列に対応する固 有値を計算し、前記固有値に基づいて前記実効受信電界強度を計算する。

9. 送信装置と受信装置の双方にて複数アンテナを用いて無線通信を行うシステムの通信方法であって、

システム全体の受信電界強度を推定する推定工程と、

復調処理に利用可能な受信電界強度である実効受信電界強度を計算する計算 10 工程と、

前記システム全体の受信電界強度及び前記実効受信電界強度に基づいて所定のパラメータを制御する制御工程と、

前記受信装置において、決定したパラメータにより信号を受信する受信工程と、を具備する通信方法。

15 10. 請求の範囲9記載の通信方法において、

制御工程では、パラメータの制御として受信アンテナの選択を行い、 受信工程では、選択した受信アンテナにより信号を受信する。

11.請求の範囲9記載の通信方法において、

制御工程では、パラメータの制御としてアンテナ特性の制御を行い、

- 20 受信工程では、決定したアンテナ特性により信号を受信する。
 - 12. 請求の範囲9記載の通信方法において、

計算工程では、チャネル推定値により形成されるチャネル行列に対応する固 有値を計算し、前記固有値に基づいて前記実効受信電界強度を計算する。

- 13. 送信装置と受信装置の双方にて複数アンテナを用いて無線通信を行うシ
- 25 ステムの前記送信装置であって、

システム全体の受信電界強度、及び、復調処理に利用可能な受信電界強度で ある実効受信電界強度に基づいて所定のパラメータを制御する制御手段と、 WO 2004/049596

前記制御されたパラメータにより処理した信号を送信する送信手段と、を具備する送信装置。

- 14. 送信装置と受信装置の双方にて複数アンテナを用いて無線通信を行うシステムの前記受信装置であって、
- 5 システム全体の受信電界強度を推定する電界強度推定手段と、

復調処理に利用可能な受信電界強度である実効受信電界強度を計算する実効 電界強度計算手段と、

前記システム全体の受信電界強度及び前記実効受信電界強度に基づいて所定 のパラメータを決定し、決定したパラメータを示す情報を前記送信装置に送信 10 するフレーム構成手段と、

前記送信装置にて前記決定されたパラメータにより処理されて送信された信 号を前記複数のアンテナで受信する受信手段と、を具備する受信装置。

- 15. 送信装置と受信装置の双方にて複数アンテナを用いて無線通信を行うシステムの前記受信装置であって、
- 15 システム全体の受信電界強度を推定する電界強度推定手段と、

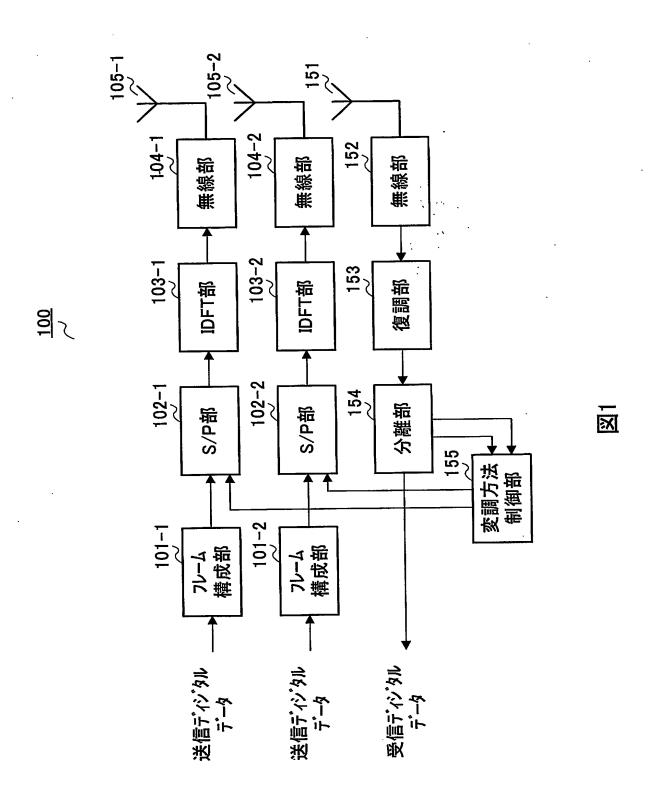
復調処理に利用可能な受信電界強度である実効受信電界強度を計算する実効 電界強度計算手段と、

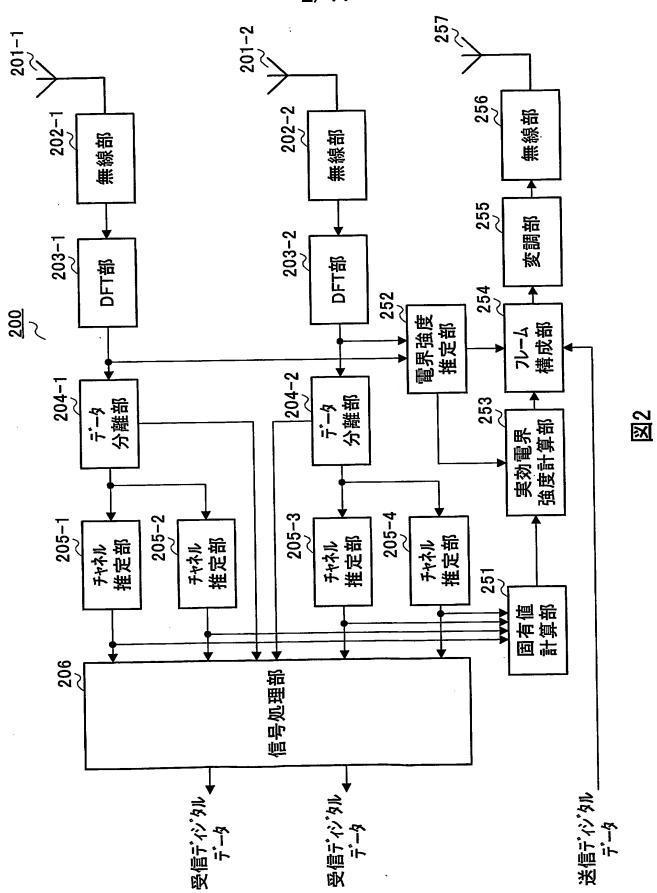
前記システム全体の受信電界強度及び前記実効受信電界強度に基づいて所定 のパラメータを制御する制御手段と、

- 20 前記制御されたパラメータで信号を受信する受信手段と、 を具備する受信装置。
 - 16. チャネル推定値により形成されるチャネル行列に対応する固有値を計算する固有値計算手段を具備し、

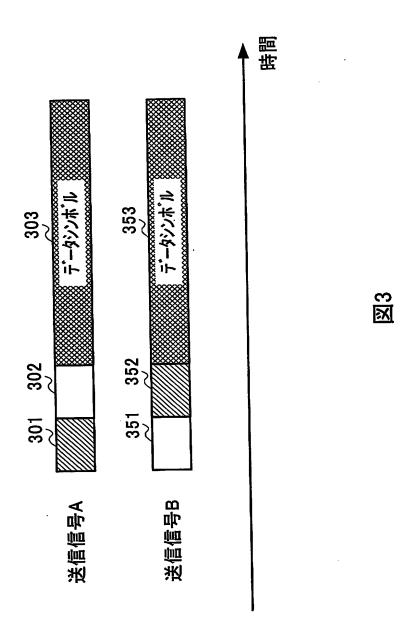
実効電界強度計算手段は、前記固有値に基づいて前記実効受信電界強度を計 25 算する請求の範囲14に記載の受信装置。

1/44

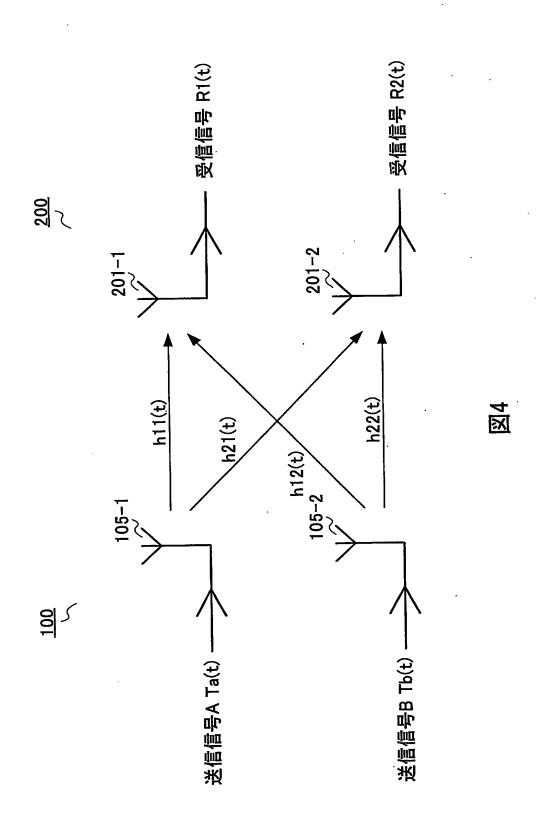


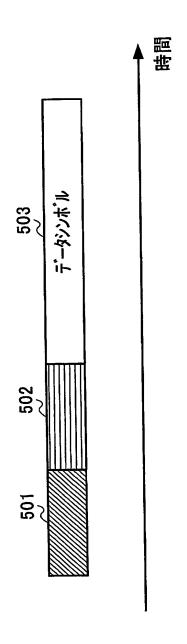


3/44



4/44

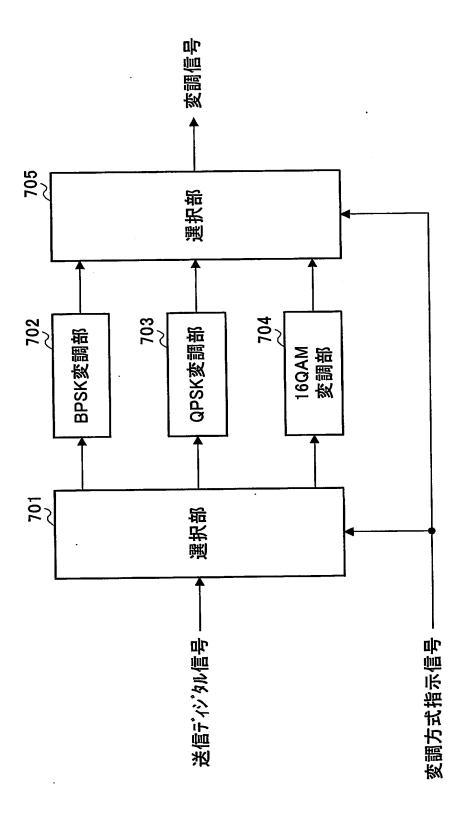




図

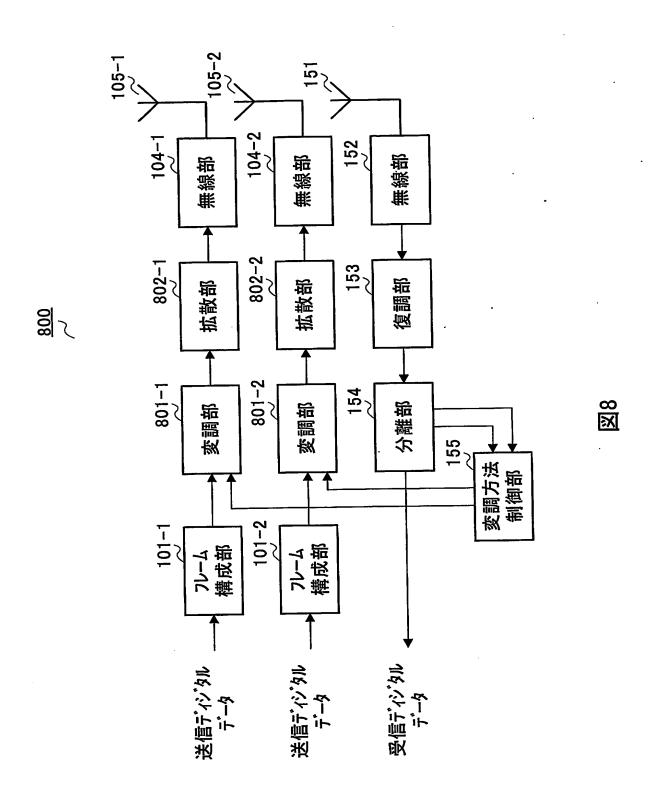
6/44

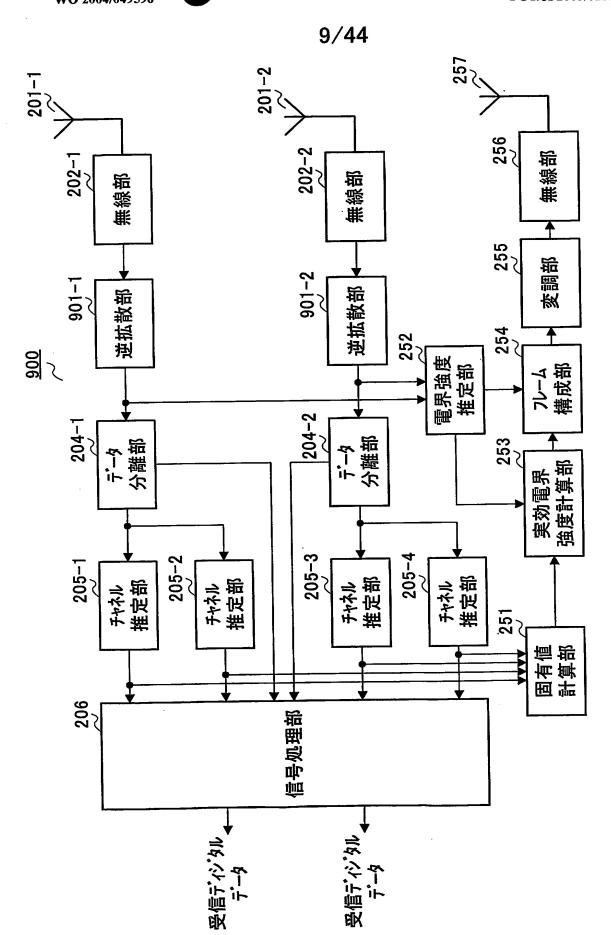
	変調方式
0≦X <th1< td=""><td>16QAM</td></th1<>	16QAM
TH1≦X <th2< td=""><td>QPSK</td></th2<>	QPSK
TH2≦X	BPSK



<u>図</u>

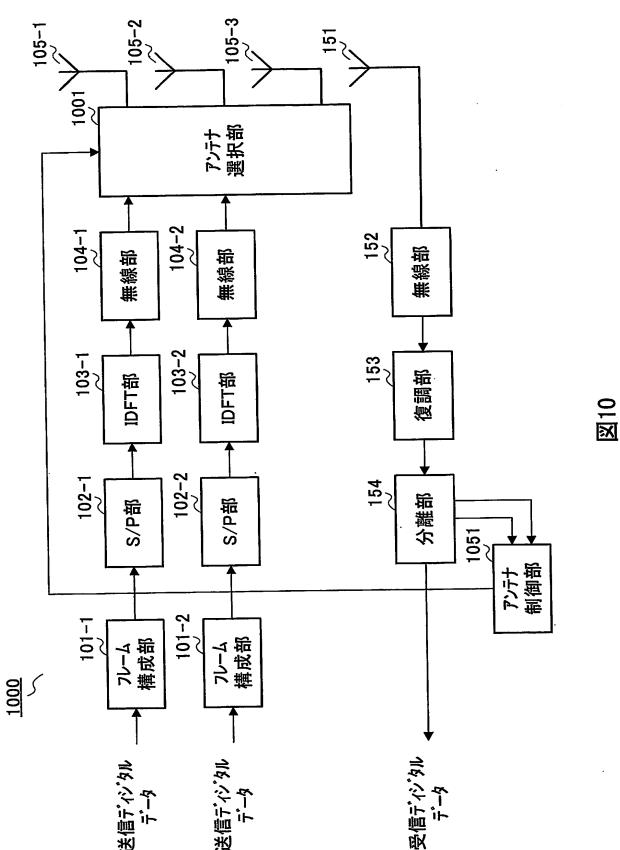
8/44



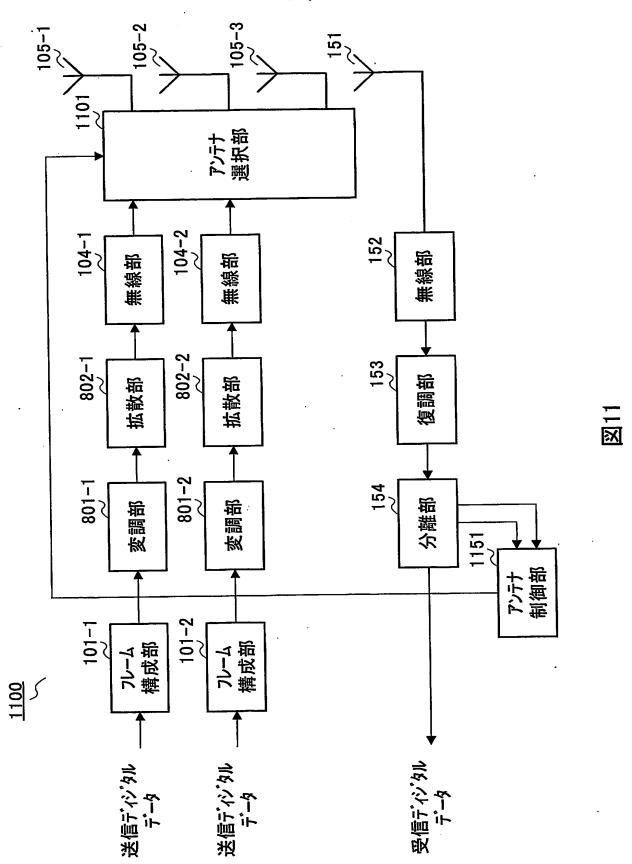


談

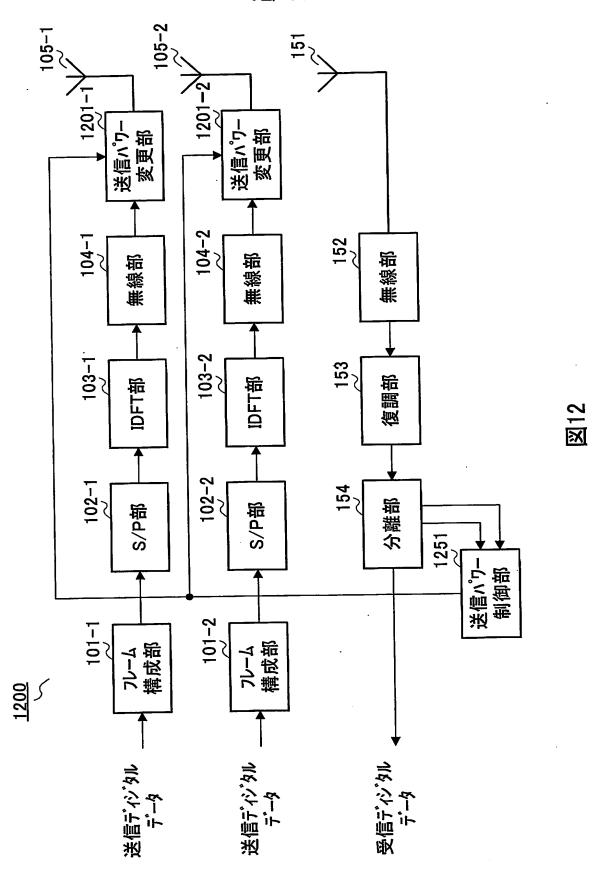
10/44



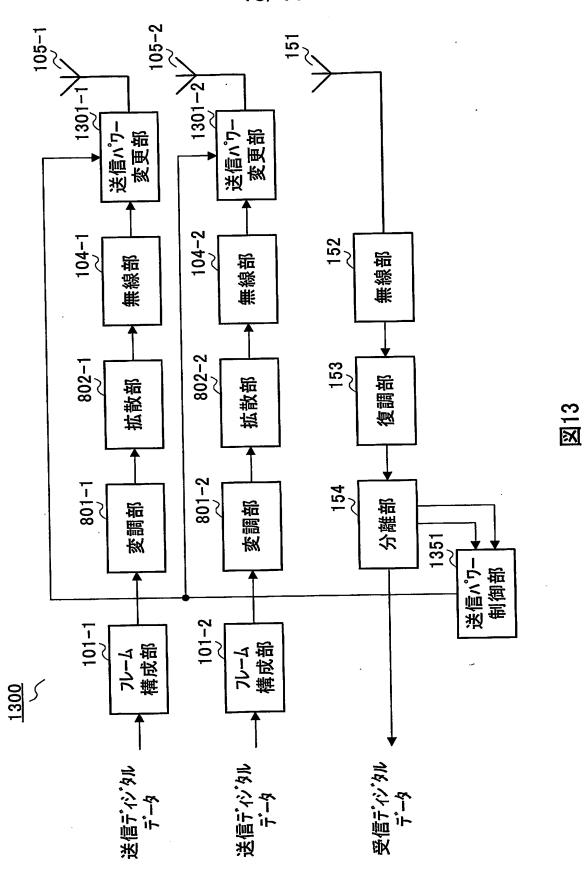
11/44

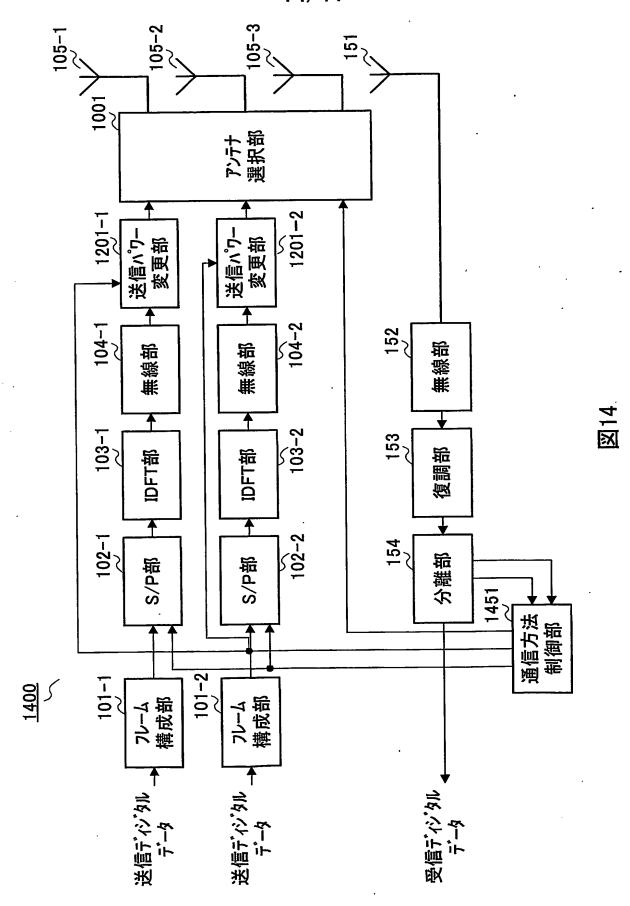


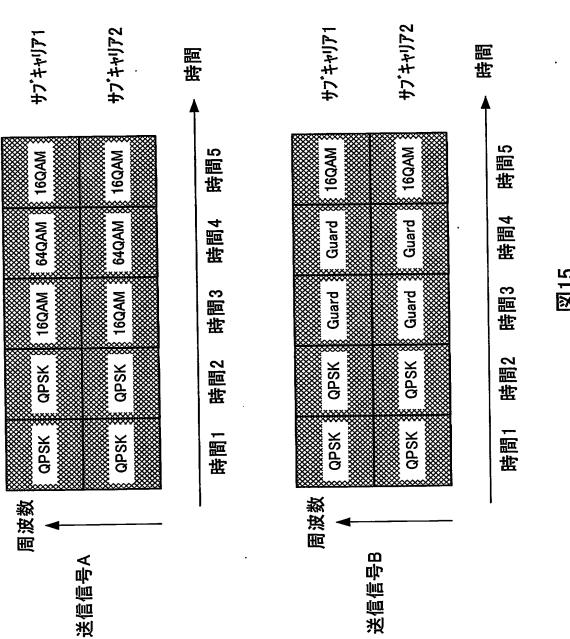
12/44

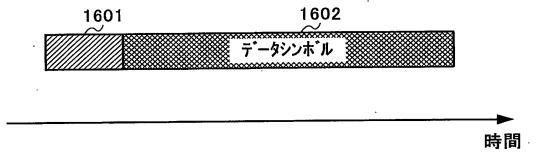


13/44

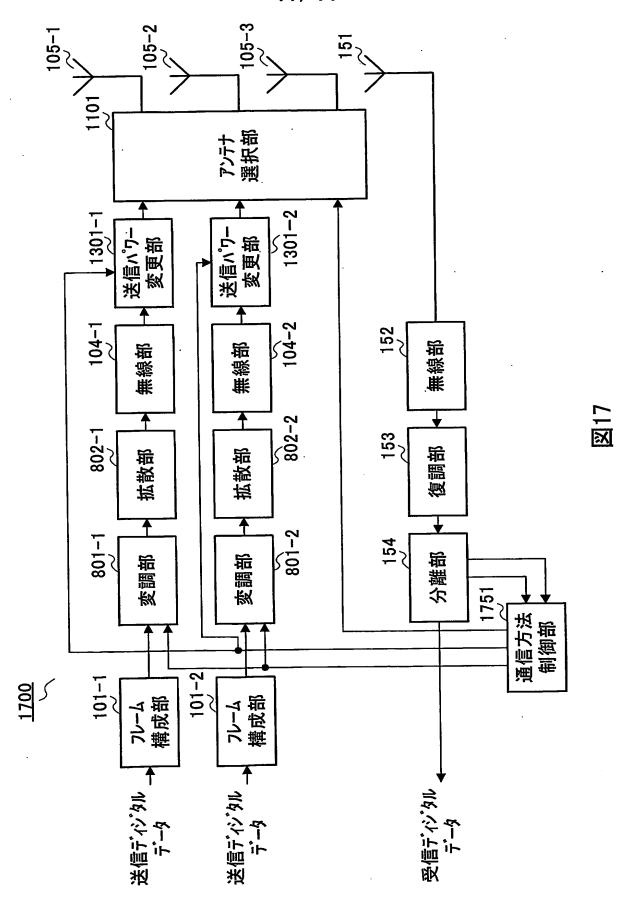




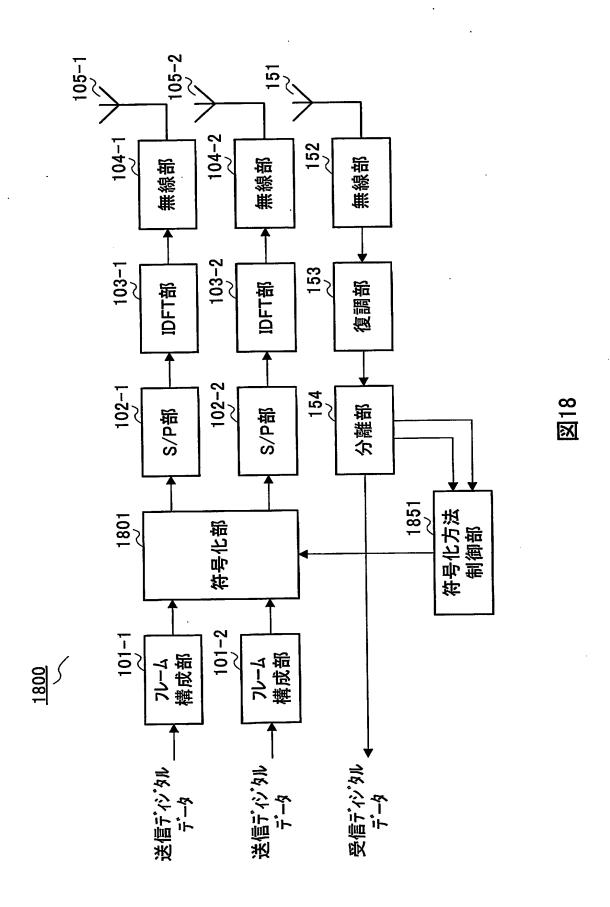


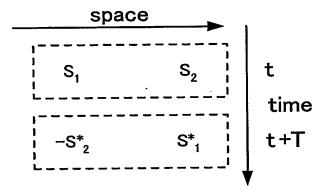


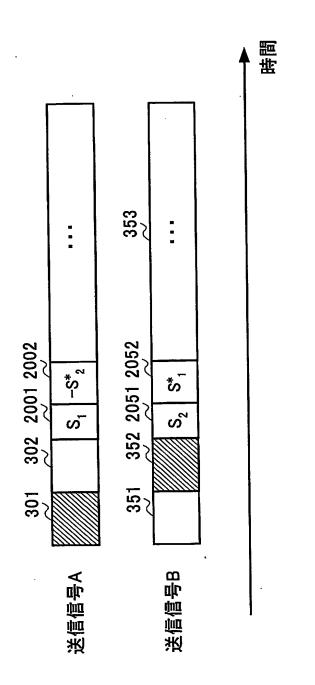
17/44



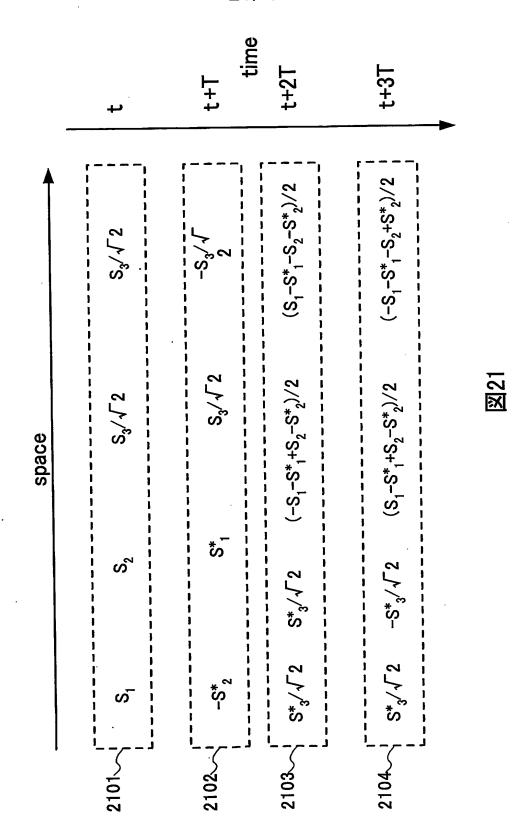
18/44





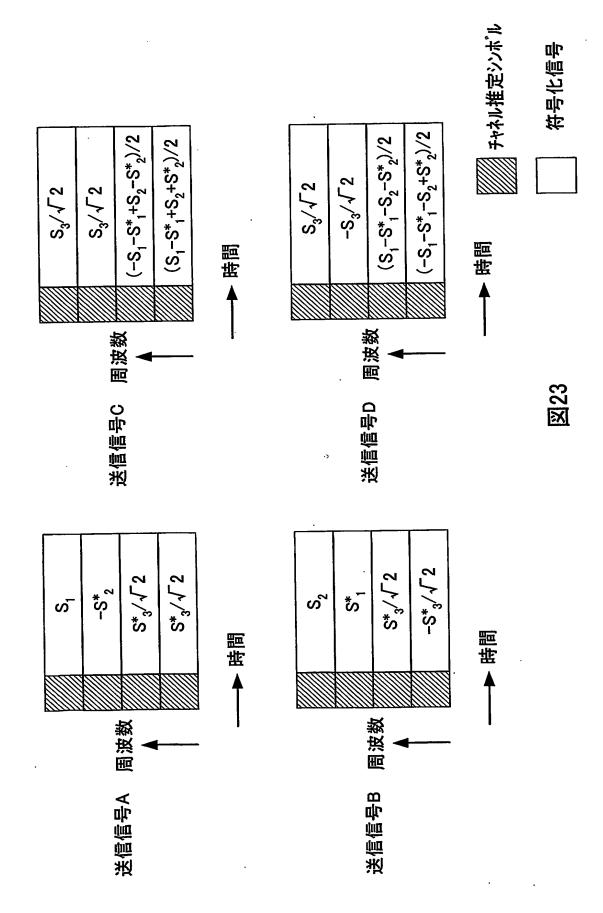


21/44

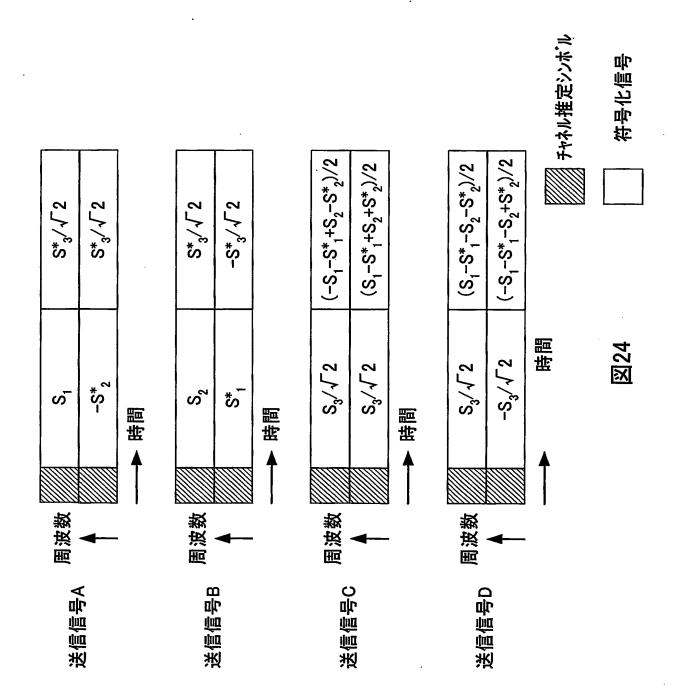


		_	-2		-S ₂)/2		+S*)/2	▲ 整 **
5	S* ₃ /√2	2223-4	-S* ₃ /√2	2243-4	$(S_1 - S_1^* + S_2 + S_2^*)/2$	2263-4	$(-S_1-S_1^*-S_2+S_2^*)/2$	
}	S* ₃ /√2	2223-3	S*/√2	2243-3	$(-S_1 - S_1^* + S_2 - S_2^*)/2$	2263-3	$(S_1-S_1^*-S_2-S_2^*)/2$	
2-8027 }	-S*	2223-2	*5	2243-2	S ₃ /√2	2263-2	-S₃/√2	
7203-1 >	ν,	2223-1 >	S	2243-1	S ₃ /√2	2263-1	S ₃ /√2	
$2201 \left\langle 2202-2 \left\langle \begin{array}{c} 2 \end{array} \right\rangle$	送信信号A	$2221 2222-3 \\ 2222-1 \left(2222-2 \right)$	送信信号B	2242-2 2242-3 $2241-1 \left(\begin{array}{c} 2241 \\ 2\end{array}\right)$	送信信号C	2262-2 2261 $2262-1$ $2262-3$	送信信号D	

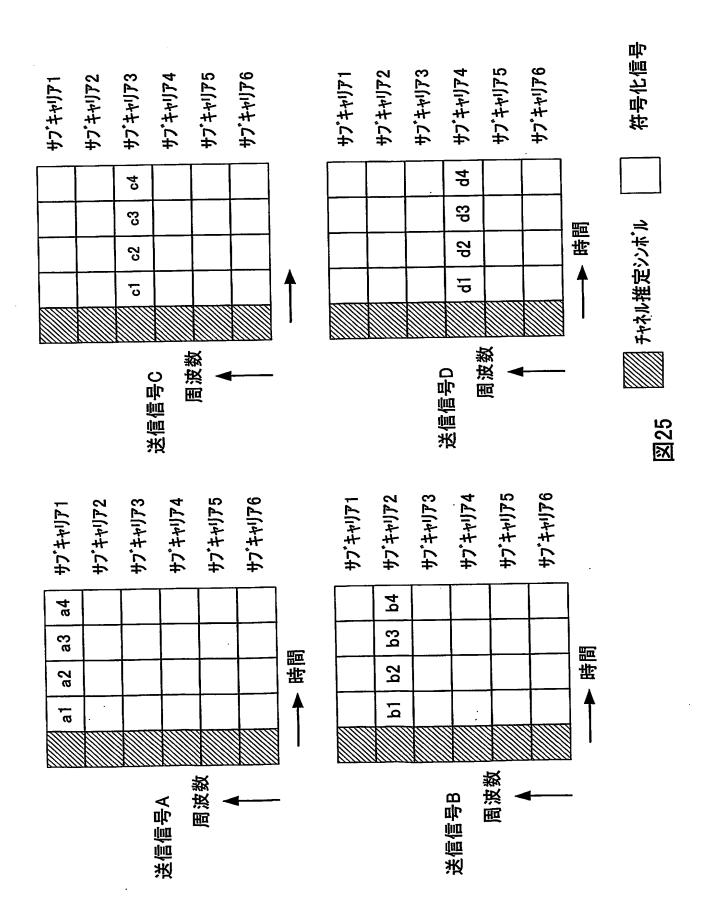
23/44



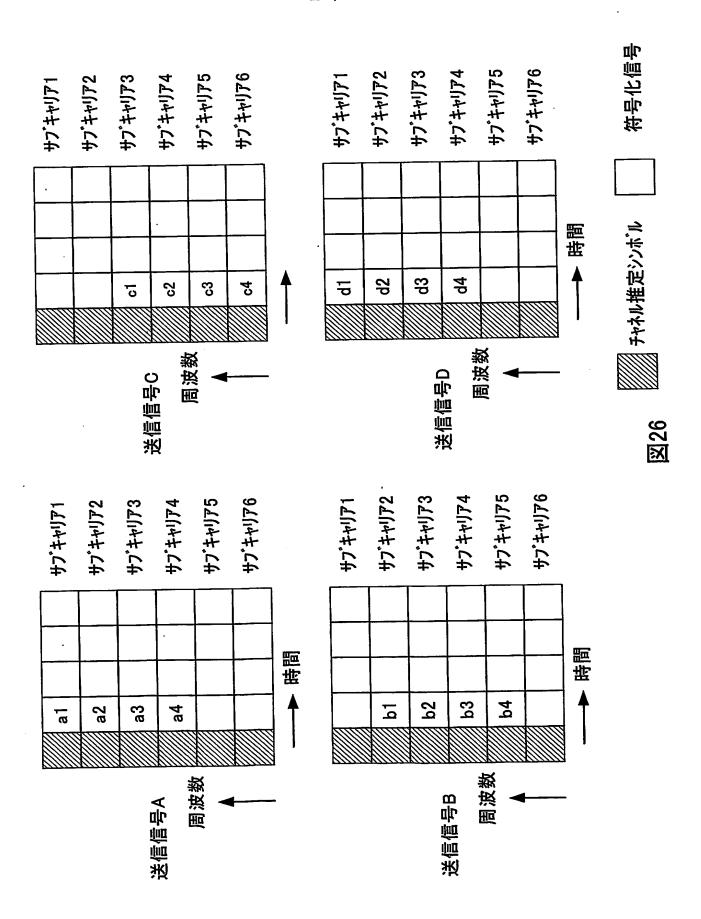
24/44



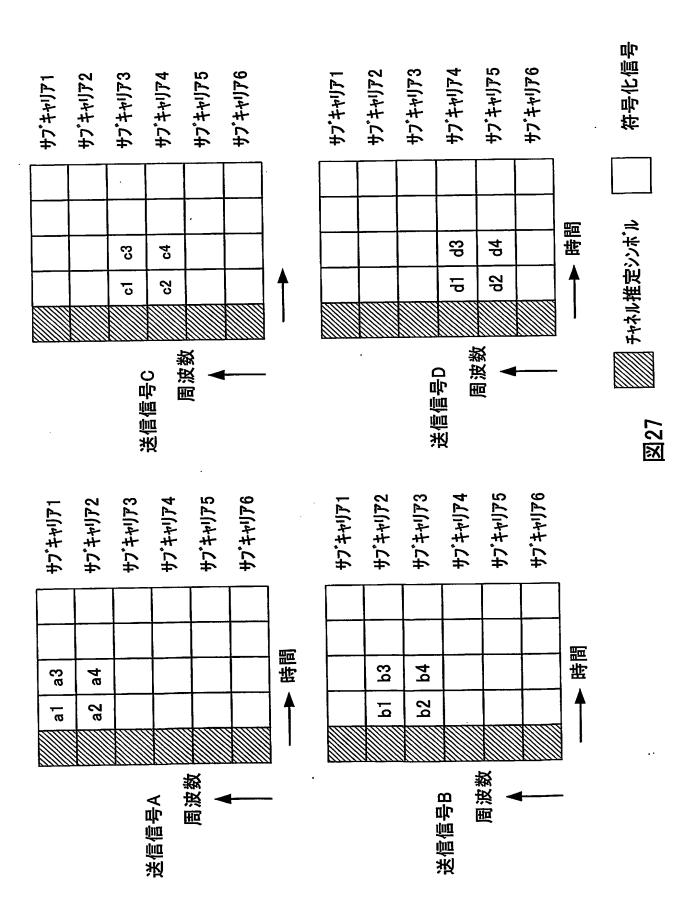
25/44

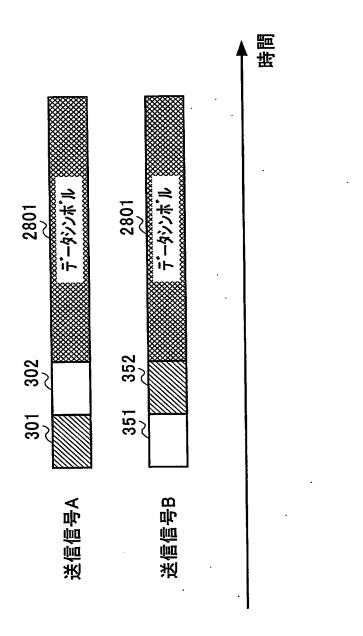


26/44



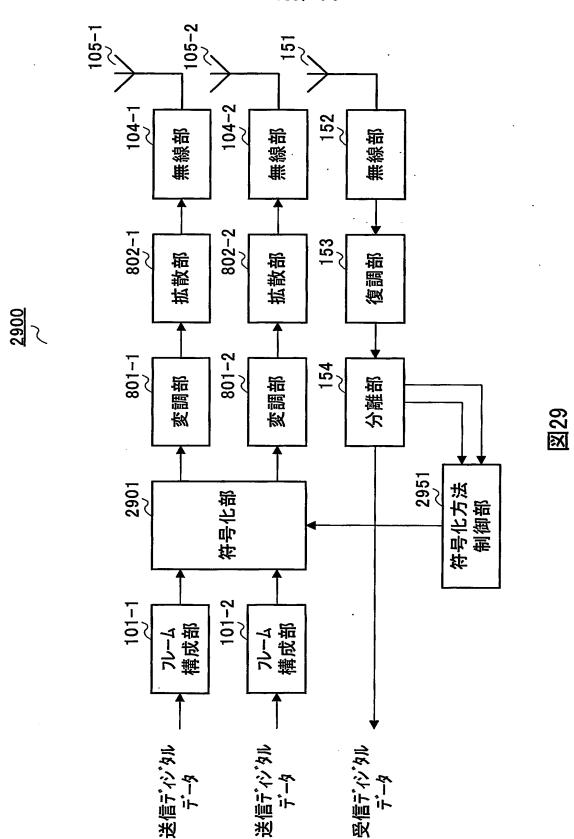
27/44





区

29/44



30/44

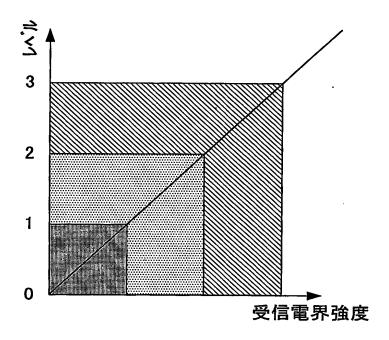
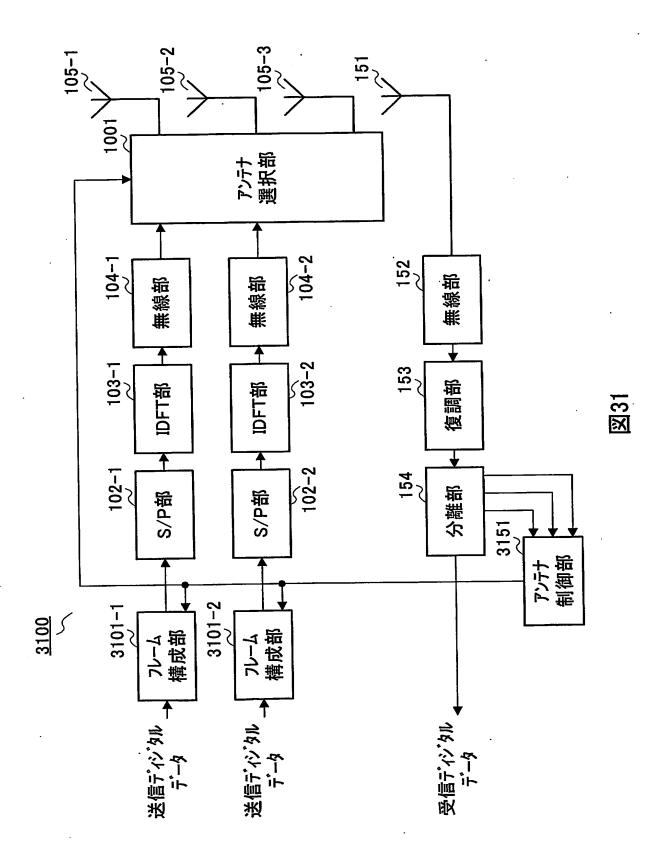
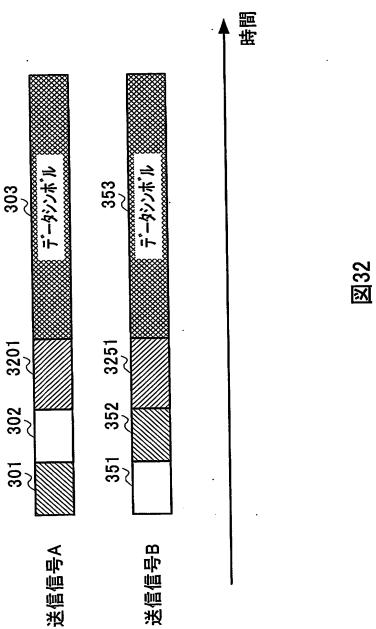
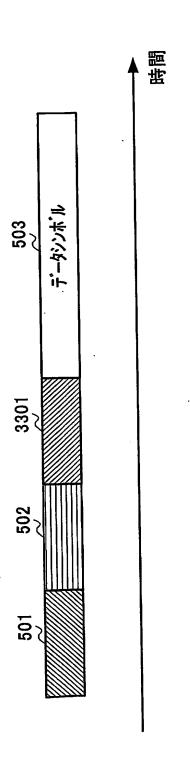


図30

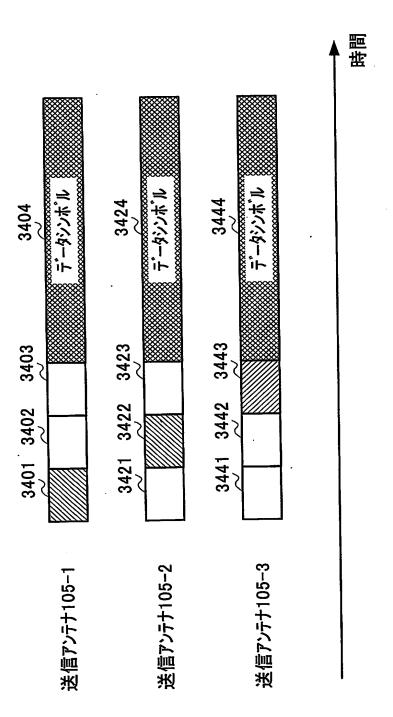
31/44







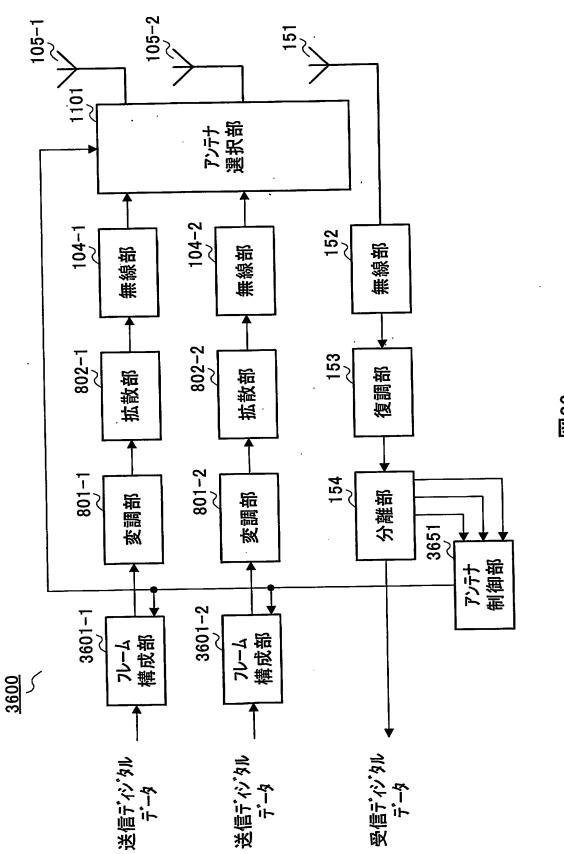
<u>X</u>



巡34

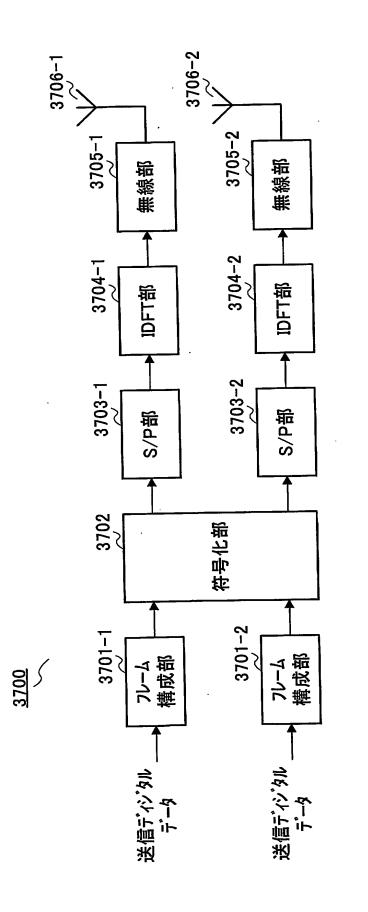
巡35

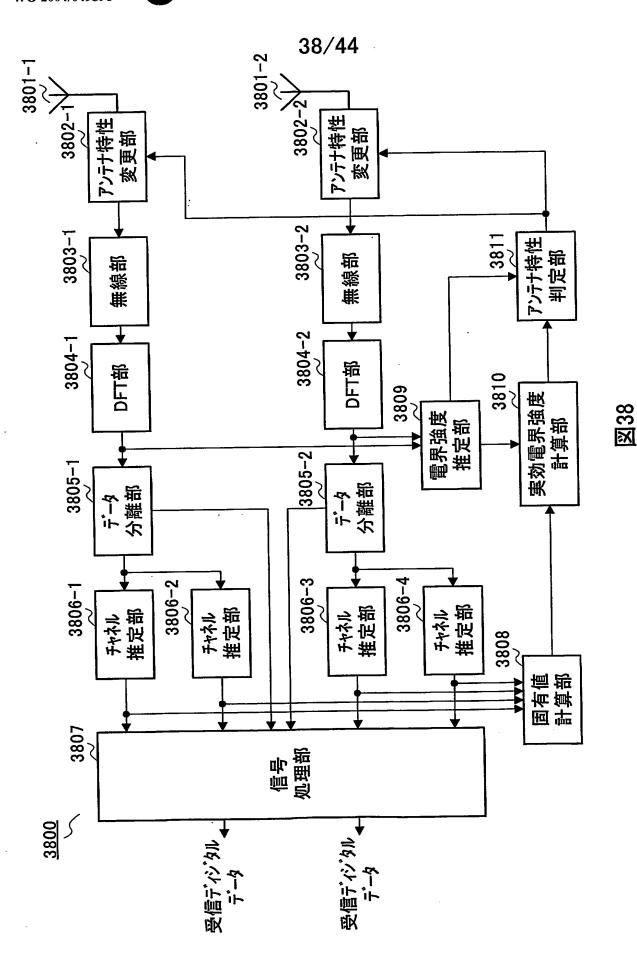
36/44

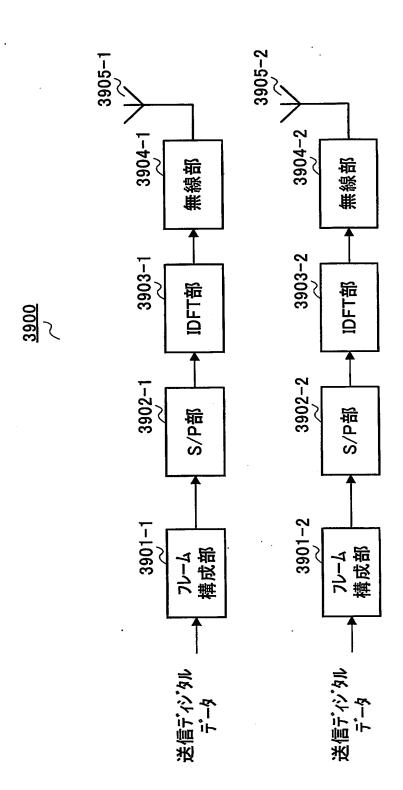


<u>溪</u>36

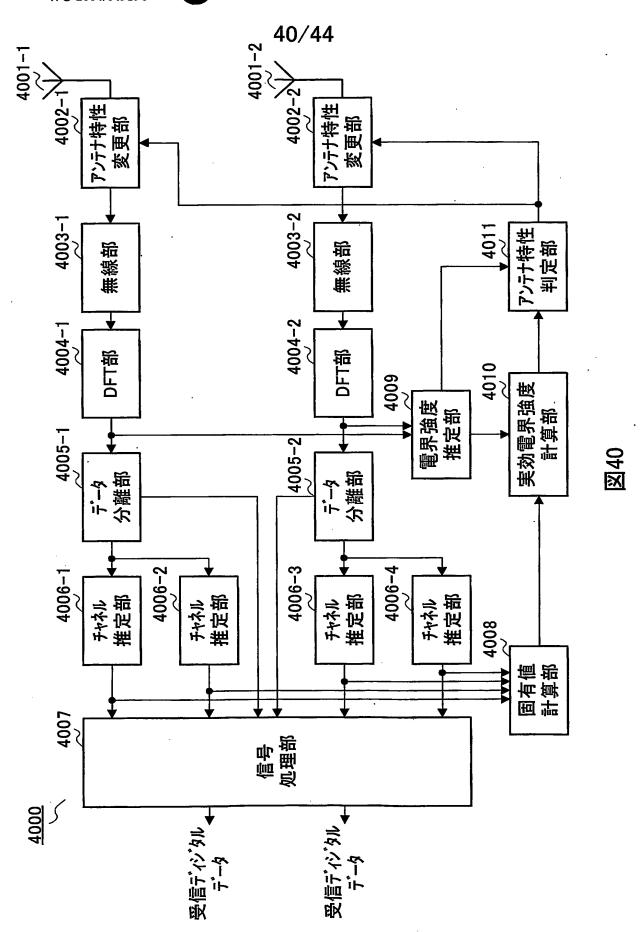
37/44

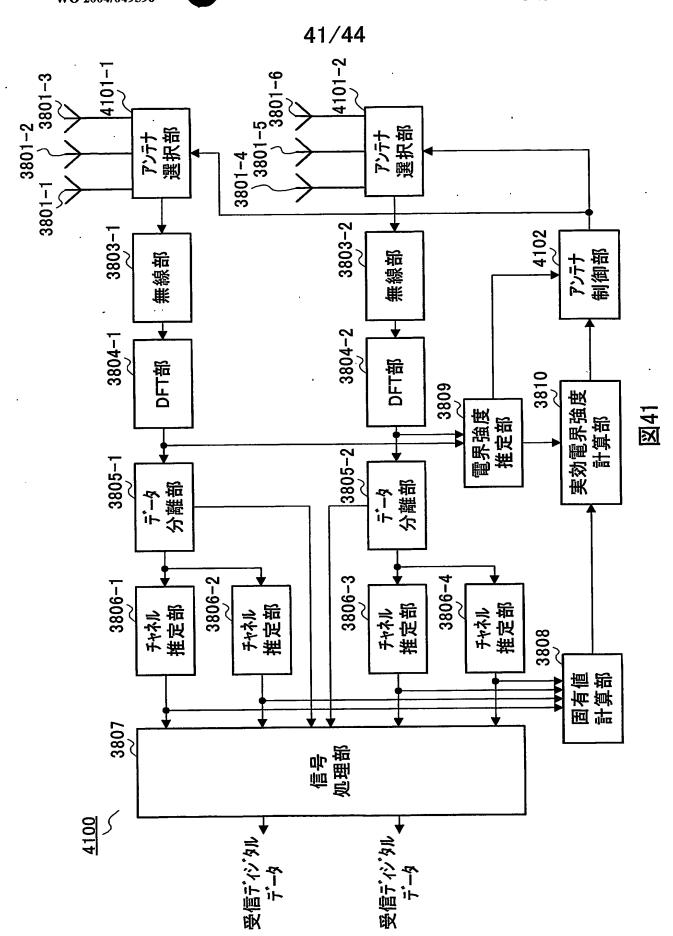


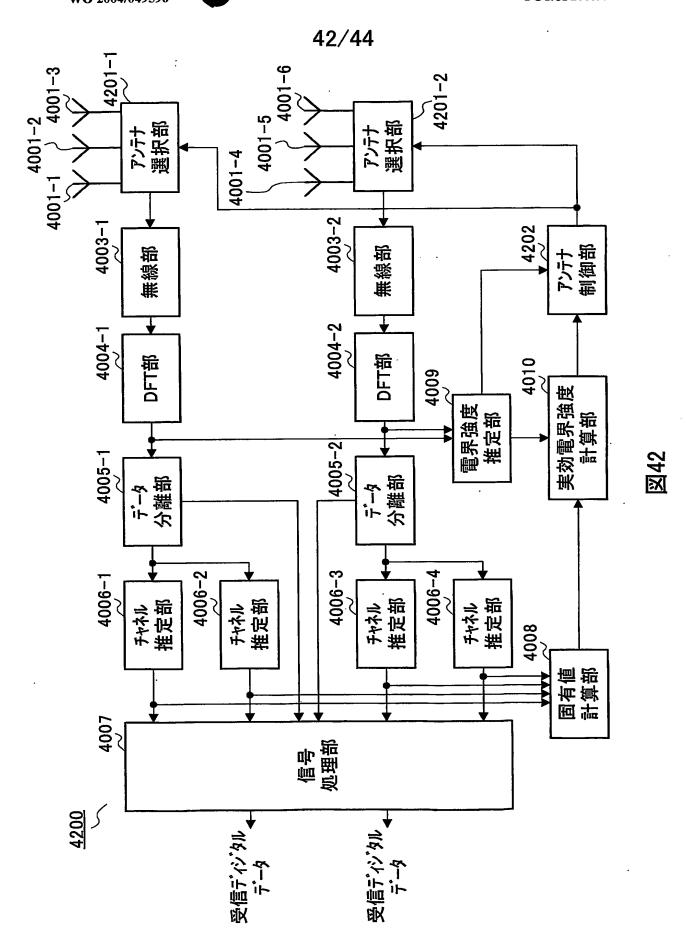




<u>溪</u>

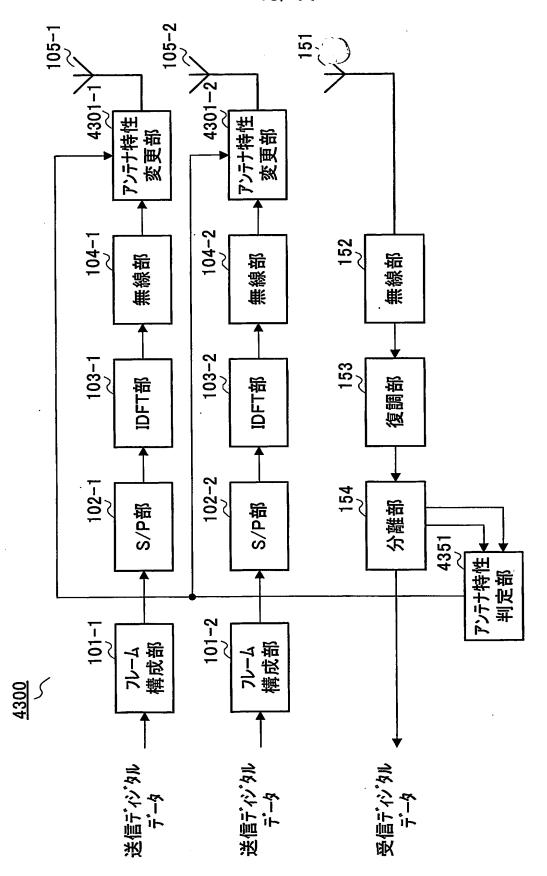


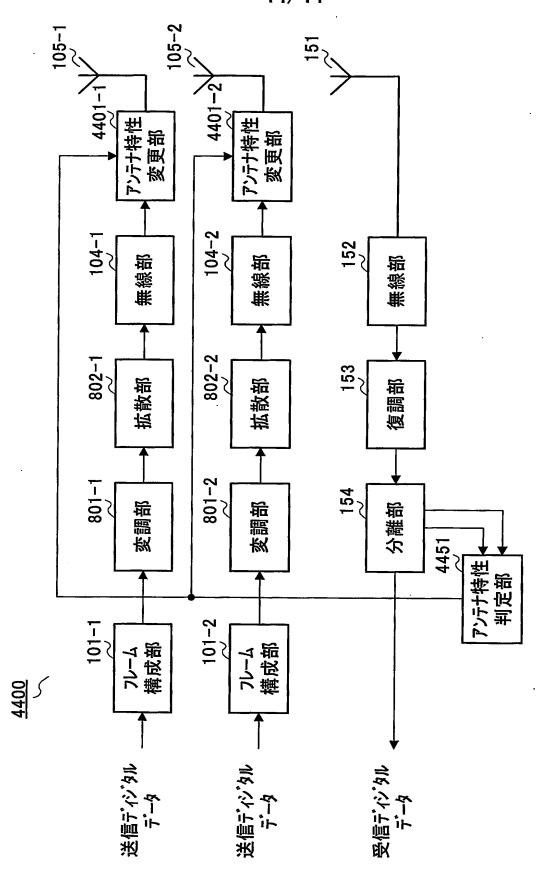




<u>巡</u>43

43/44





巡44

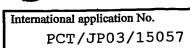


F---- DOTTE A MIN (----- 3 -L-----) (1..... 1000)

International application No.
PCT/JP03/15057

A. CLASSI Int.(A. CLASSIFICATION OF SUBJECT MATTER Int.Cl ⁷ H04B7/10, H04B7/08, H04B7/26, H04L27/00				
According to	According to International Patent Classification (IPC) or to both national classification and IPC				
B. FIELDS	SEARCHED				
Minimum do	ocumentation searched (classification system followed by	y classification symbols)	7.106		
Int.	C1 ⁷ H04B7/00, H04B7/02-7/12, H0 H04Q7/00-7/38, H04L27/00	04LI/02-I/06, H04B//24-			
Documentati	ion searched other than minimum documentation to the	extent that such documents are included i	in the fields searched		
Jitsu Kokai	nyo Shinan Koho 1922—1996 Jitsuyo Shinan Koho 1971—2004	Jitsuyo Shinan Toroku Koho	1994-2004		
Electronic da	ata base consulted during the international search (name	of data base and, where practicable, sear	ch terms used)		
		·			
C. DOCUM	MENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT				
Category*	Citation of document, with indication, where app		Relevant to claim No.		
A	Takatoshi SUGIYAMA et al., "G Tekio Kahengata PDM-COFDM Hos Institute of Electronics, Inf Communication Engineers 2002 Koen Ronbunshu, 2002, March,	nuard Interval-cho hiki no Kento", The ormation and Nen Sogo Taikai 27-30, p.616, B-5-165	1-16 1-16		
A	To ARAIDA et al., "Jikukan Bl o Mochiita Tekio Hencho", The Electronics, Information and Engineers Gijutsu Kenkyu Hoko (27.02.02), Vol.101, No.676, SST 2001-66, ISSN 0913-5685	: Institute of Communication oku, 27 February, 2002	T—TP		
<u></u>	er documents are listed in the continuation of Box C.	See patent family annex.	ernational filing data or		
"A" docum conside "E" earlier date "L" docum cited to special "O" docum means "P" docum than th	al categories of cited documents: nent defining the general state of the art which is not ered to be of particular relevance document but published on or after the international filing ment which may throw doubts on priority claim(s) or which is o establish the publication date of another citation or other il reason (as specified) ment referring to an oral disclosure, use, exhibition or other ment published prior to the international filing date but later the priority date claimed actual completion of the international search February, 2004 (27.02.04)	"T" later document published after the international filing date or priority date and not in conflict with the application but cited to understand the principle or theory underlying the invention document of particular relevance; the claimed invention cannot be considered novel or cannot be considered to involve an inventive step when the document is taken alone document of particular relevance; the claimed invention cannot be considered to involve an inventive step when the document is combined with one or more other such documents, such combination being obvious to a person skilled in the art document member of the same patent family Date of mailing of the international search report 09 March, 2004 (09.03.04)			
	mailing address of the ISA/ anese Patent Office	Authorized officer			
Facsimile N		Telephone No.			





ategory*	Citation of document, with indication, where appropriate, of the relevant passages	Relevant to claim No.
P,A	JP 2003-318853 A (Nippon Telegraph And Telephone	1-16
_,	Corp.), 07 November, 2003 (07.11.03),	
	(Family: none)	
P,A	JP 2003-244045 A (Sanyo Electric Co., Ltd.),	1-16
	29 August, 2003 (29.08.03), & WO 03/71714 A1	
		1-16
T	Yutaka MURAKAMI et al., "MIMO System ni Okeru Koyuchi o Mochiita BER Tokusei no Kaiseki",	
	The Institute of Electronics, Information and Communication Engineers Gijutsu Kenkyu Hokoku,	
	19 March, 2003 (19.03.03), Vol.102, No./45,	
	pages 167 to 172, SST 2002-182, ISSN 0913-5685	
	_	
	•	
		Ì



A. 発明の原 Int.	属する分野の分類(国際特許分類(IPC)) Cl ⁷ H04B7/10 H04B7/0 H04B7/26 H04L27/	0 8 ⁄ 0 0		
調査を行ったよ	Tった分野 最小限資料(国際特許分類(IPC)) Cl ⁷ H04B7/00 H04B7/0 H04B7/24-7/26 H0	02-7/12 H04L1/02- 04Q7/00-7/38	-1/06	
最小限資料以外 日本国第 日本国纪 日本国纪 日本国纪	トの資料で調査を行った分野に含まれるもの 其用新案公報 1922-1996年 公開実用新案公報 1971-2004年 登録実用新案公報 1994-2004年 其用新案登録公報 1996-2004年			
国際調査で使り	用した電子データベース(データベースの名称、	調査に使用した用語)		
	ると認められる文献		関連する	
引用文献の カテゴリー*	 引用文献名 及び一部の箇所が関連すると	きは、その関連する箇所の表示	関連する 請求の範囲の番号	
A	杉山隆利 他, ガードインターバル長 M方式の検討, 電子情報通信学会20 2002.03.27-30, p. 6	適応可変型PDM-COFD) 0 2年総合大会講演論文集,	1–16	
A	新井田統 他, 時空間ブロック符号行電子情報通信学会技術研究報告, 20 Vol. 101, No. 676, p. SST2001-66, ISSN 0	002.02.27, 31-36,	1–16	
区 C欄の続	きにも文献が列挙されている。	□ パテントファミリーに関する別	紙を参照。	
もの 「E」国際出 以後に 「L」優先権 日若献(文可頭に	のカテゴリー 連のある文献ではなく、一般的技術水準を示す 願日前の出願または特許であるが、国際出願日 公表されたもの 主張に疑義を提起する文献又は他の文献の発行 くは他の特別な理由を確立するために引用する 理由を付す) よる開示、使用、展示等に言及する文献 願日前で、かつ優先権の主張の基礎となる出願	の日の後に公表された文献 「T」国際出願日又は優先日後に公表された文献であって出願と矛盾するものではなく、発明の原理又は理論の理解のために引用するもの 「X」特に関連のある文献であって、当該文献のみで発明の新規性又は進歩性がないと考えられるもの 「Y」特に関連のある文献であって、当該文献と他の1以上の文献との、当業者にとって自明である組合せによって進歩性がないと考えられるもの 「&」同一パテントファミリー文献		
国際調査を完	了した日 27.02.2004	国際調査報告の発送日 09.3.	2004	
日本	の名称及びあて先 国特許庁 (ISA/JP) 郵便番号100-8915	特許庁審査官(権限のある職員) 伏本 正典	5 J 3360	
	都千代田区霞が関三丁目4番3号	電話番号 03-3581-1101	内線 3534	

	国際調査報告	国際出願番号 PCT/ JP0	3/15057
C (続き) .	関連すると認められる文献		
引用文献の カテゴリー*	引用文献名 及び一部の箇所が関連するときら	は、その関連する箇所の表示	関連する 請求の範囲の番号
PA	JP 2003-318853 A (日本 2003.11.07 (ファミリーなし)	電信電話株式会社)	1–16
PA	JP 2003-244045 A (三洋 2003.08.29 & WO 03/71714 A1	笔電機株式会社)	1–16
Т	村上豊 他, MIMOシステムにおける固っの解析, 電子情報通信学会技術研究報告, Vol. 102, No. 745, p. 16 SST2002-182, ISSN 09	2003.03.19, 57-172,	1-16